

日 本 国 特 許 庁  
JAPAN PATENT OFFICE

別紙添付の書類に記載されている事項は下記の出願書類に記載されている事項と同一であることを証明する。

This is to certify that the annexed is a true copy of the following application as filed with this Office

出 願 年 月 日      2 0 0 0 年   2 月 1 5 日  
Date of Application:

出 願 番 号      平成 1 2 年 特 許 願 第   3 6 9 3 1 号  
Application Number:

出 願   人      松下電器産業株式会社  
Applicant(s):

2 0 0 1 年   6 月 2 8 日

特 許 庁 長 官  
Commissioner,  
Japan Patent Office

及 川 耕 造



【書類名】 特許願

【整理番号】 2117510200

【提出日】 平成12年 2月15日

【あて先】 特許庁長官殿

【国際特許分類】

G09G 3/28

【発明者】

【住所又は居所】 大阪府門真市大字門真1006番地 松下電器産業株式会社  
内

【氏名】 森 光広

【発明者】

【住所又は居所】 大阪府門真市大字門真1006番地 松下電器産業株式会社  
内

【氏名】 笠原 光弘

【発明者】

【住所又は居所】 大阪府門真市大字門真1006番地 松下電器産業株式会社  
内

【氏名】 大江 良尚

【発明者】

【住所又は居所】 大阪府門真市大字門真1006番地 松下電器産業株式会社  
内

【氏名】 橋 弘之

【特許出願人】

【識別番号】 000005821

【氏名又は名称】 松下電器産業株式会社

【代表者】 森下 洋一

【代理人】

【識別番号】 100098305

【弁理士】

【氏名又は名称】 福島 祥人

【電話番号】 06-6330-5625

【先の出願に基づく優先権の主張】

【出願番号】 平成11年特許願第322724号

【出願日】 平成11年11月12日

【手数料の表示】

【予納台帳番号】 032920

【納付金額】 21,000

【提出物件の目録】

【物件名】 明細書 1

【物件名】 図面 1

【物件名】 要約書 1

【包括委任状番号】 9906448

【ブルーフの要否】 要

【書類名】 明細書

【発明の名称】 表示装置およびその駆動方法

【特許請求の範囲】

【請求項 1】 複数の放電セルを選択的に放電させて画像を表示する表示装置であって、

前記複数の放電セルを含む表示パネルと、

前記表示パネル内の選択された放電セルに駆動パルスを印加して第 1 の放電を発生させる第 1 の駆動手段と、

前記第 1 の放電により前記駆動パルスの電圧が減少して前記第 1 の放電が少なくとも弱められた後に、前記駆動パルスの電圧を増加させることにより前記第 1 の放電に続けて第 2 の放電を発生させる第 2 の駆動手段とを備えることを特徴とする表示装置。

【請求項 2】 前記第 2 の駆動手段は、前記第 1 の放電が停止する前に前記第 2 の放電を発生させることを特徴とする請求項 1 記載の表示装置。

【請求項 3】 前記第 1 の駆動手段は、前記駆動パルスの電流供給源として前記表示パネル外に設けられた第 1 の容量性素子を含むことを特徴とする請求項 1 または 2 記載の表示装置。

【請求項 4】 前記第 1 の容量性素子は、前記放電セルに蓄積された電荷を回収することを特徴とする請求項 3 記載の表示装置。

【請求項 5】 前記複数の放電セルは、容量性負荷を含み、

前記第 1 の駆動手段は、

一端が前記容量性負荷に接続される少なくとも一つのインダクタンス素子を有するインダクタンス手段と、

前記容量性負荷と前記インダクタンス素子との LC 共振により前記駆動パルスを出力する共振駆動手段とを含むことを特徴とする請求項 1～4 のいずれかに記載の表示装置。

【請求項 6】 前記第 2 の放電により前記駆動パルスの電圧が減少して前記第 2 の放電が少なくとも弱められた後に、前記駆動パルスの電圧を増加させることにより前記第 2 の放電に続けて第 3 の放電を発生させる第 3 の駆動手段をさら

に備えることを特徴とする請求項 1～5 のいずれかに記載の表示装置。

【請求項 7】 前記第 3 の駆動手段は、放電により前記駆動パルスの電圧が減少して放電が少なくとも弱められた後に前記駆動パルスの電圧を増加させる動作を繰り返して前記第 2 の放電に続けて複数回の放電を連続して発生させることを特徴とする請求項 6 記載の表示装置。

【請求項 8】 前記第 2 の駆動手段は、

前記駆動パルスの電流供給源として前記表示パネル外に設けられた第 2 の容量性素子と、

前記第 2 の容量性素子を所定の電圧に充電するための電圧源とを含むことを特徴とする請求項 1～7 のいずれかに記載の表示装置。

【請求項 9】 前記複数の放電セルのうち同時に点灯させる放電セルの点灯率を検出する検出手段と、

前記検出手段により検出された点灯率に応じて前記駆動パルスを増大させるタイミングを制御する制御手段とをさらに備えることを特徴とする請求項 1～8 のいずれかに記載の表示装置。

【請求項 10】 1 フィールドを複数のサブフィールドに分割してサブフィールドごとに選択された放電セルを放電させて階調表示を行うために、1 フィールドの画像データを各サブフィールドの画像データに変換する変換手段をさらに備え、

前記検出手段は、サブフィールドごとの点灯率を検出し、

前記制御手段は、前記検出手段により検出されたサブフィールドごとの点灯率に応じて前記駆動パルスを増大させるタイミングを制御することを特徴とする請求項 9 記載の表示装置。

【請求項 11】 前記制御手段は、前記検出手段により検出された点灯率が大きいかと前記駆動パルスを増大させるタイミングを遅くすることを特徴とする請求項 9 または 10 記載の表示装置。

【請求項 12】 前記制御手段は、前記検出手段により検出された点灯率が所定値以上になった場合、前記第 1 の放電に続いて第 2 の放電が発生するように前記第 2 の駆動手段を制御することを特徴とする請求項 9～11 のいずれかに記

載の表示装置。

【請求項 13】 前記制御手段は、前記検出手段により検出された点灯率の増加に応じて前記駆動パルスを増大させるタイミングを遅くし、さらに点灯率が増加して所定値を越えた場合に前記駆動パルスを増大させるタイミングを早くすることを特徴とする請求項 9～12 のいずれかに記載の表示装置。

【請求項 14】 前記制御手段は、前記検出手段により検出された点灯率が所定値を越えた場合、前記駆動パルスを増大させるタイミングを切り換えるとともに、前記駆動パルスを増加させるタイミングの切り換え前後で輝度が略等しくなるように前記表示パネル内の選択された放電セルに印加される駆動パルスのパルス数を変化させることを特徴とする請求項 9～13 のいずれかに記載の表示装置。

【請求項 15】 前記電圧源は、出力電圧を変化させることができる可変電圧源を含み、

前記複数の放電セルのうち同時に点灯させる放電セルの点灯率を検出する検出手段と、

前記検出手段により検出された点灯率が大いほど前記第 2 の容量性素子の充電電圧が小さくなるように前記可変電圧源の出力電圧を制御する電圧制御手段とをさらに備えることを特徴とする請求項 8～14 のいずれかに記載の表示装置。

【請求項 16】 前記電圧源は、出力電圧を変化させることができる可変電圧源を含み、

前記第 1 の放電により変化した前記駆動パルスの電位を検出する電位検出手段と、

前記電位検出手段により検出された電位の変化量が大いほど前記第 2 の容量性素子の充電電圧が小さくなるように前記可変電圧源の出力電圧を制御する電圧制御手段とをさらに備えることを特徴とする請求項 8～15 のいずれかに記載の表示装置。

【請求項 17】 前記インダクタンス手段は、インダクタンス値を変化させることができる可変インダクタンス手段を含み、

前記複数の放電セルのうち同時に点灯させる放電セルの点灯率を検出する検出

手段と、

前記検出手段により検出された点灯率に応じて前記可変インダクタンス手段のインダクタンス値を変化させるインダクタンス制御手段とをさらに備えることを特徴とする請求項５～１６のいずれかに記載の表示装置。

【請求項１８】 前記駆動パルスは、第１の電位から第２の電位へ遷移し、前記第１の電位から前記第２の電位へ遷移する間に少なくとも１回極大値および極小値をとる駆動パルスを含み、

最後の極値から前記第２の電位への遷移速度が第１の電位から直後の極値への遷移速度およびその後の極値から直後の極値への遷移速度よりも遅くなるように前記駆動パルスを駆動する最終駆動手段を備えることを特徴とする請求項１～１７のいずれかに記載の表示装置。

【請求項１９】 前記最終駆動手段は、

一端に前記第２の電位を受ける電界効果型トランジスタと、

前記電界効果型トランジスタのゲートに入力される制御信号の電流を制限する電流制限手段とを含むことを特徴とする請求項１８記載の表示装置。

【請求項２０】 複数の放電セルを選択的に放電させて画像を表示する表示装置の駆動方法であって、

選択された放電セルに駆動パルスを印加して第１の放電を発生させるステップと、

前記第１の放電により前記駆動パルスの電圧が減少して前記第１の放電が少なくとも弱められた後に、前記駆動パルスの電圧を増加させることにより前記第１の放電に続けて第２の放電を発生させるステップとを含むことを特徴とする表示装置の駆動方法。

【請求項２１】 前記第２の放電により前記駆動パルスの電圧が減少して前記第２の放電が少なくとも弱められた後に、前記駆動パルスの電圧を増加させることにより前記第２の放電に続けて第３の放電を発生させるステップをさらに含むことを特徴とする請求項２０記載の表示装置の駆動方法。

【請求項２２】 前記第３の放電を発生させるステップは、放電により前記駆動パルスの電圧が減少して放電が少なくとも弱められた後に前記駆動パルスの

電圧を増加させる動作を繰り返して前記第２の放電に続けて複数回の放電を連続して発生させるステップを含むことを特徴とする請求項２１記載の表示装置の駆動方法。

【請求項２３】 前記駆動パルスは、第１の電位から第２の電位へ遷移し、前記第１の電位から前記第２の電位へ遷移する間に少なくとも１回極大値および極小値をとる駆動パルスを含み、

最後の極値から前記第２の電位への遷移速度が前記第１の電位から直後の極値への遷移速度およびその後の極値から直後の極値への遷移速度よりも遅くなるように前記駆動パルスを駆動するステップを含むことを特徴とする請求項２０～２２のいずれかに記載の表示装置の駆動方法。

【発明の詳細な説明】

【０００１】

【発明の属する技術分野】

本発明は、複数の放電セルを選択的に放電させて画像を表示する表示装置およびその駆動方法に関するものである。

【０００２】

【従来の技術】

PDP（プラズマディスプレイパネル）を用いたプラズマディスプレイ装置は、薄型化および大画面化が可能であるという利点を有する。このプラズマディスプレイ装置では、画素を構成する放電セルの放電の際の発光を利用することにより画像を表示している。

【０００３】

図２０は、ＡＣ型ＰＤＰにおける放電セルの駆動方法を説明するための図である。図２０に示すように、ＡＣ型ＰＤＰの放電セルにおいては、対向する電極３０１，３０２の表面がそれぞれ誘電体層３０３，３０４で覆われている。

【０００４】

図２０の（ａ）に示すように、電極３０１，３０２間に放電開始電圧よりも低い電圧を印加した場合には、放電が起こらない。図２０の（ｂ）に示すように、電極３０１，３０２間に放電開始電圧よりも高いパルス状の電圧（書き込みパル



ス)を印加すると、放電が発生する。放電が発生すると、負電荷は電極301の方向に進んで誘電体層303の壁面に蓄積され、正電荷は電極302の方向に進んで誘電体層304の壁面に蓄積される。誘電体層303, 304の壁面に蓄積された電荷を壁電荷と呼ぶ。また、この壁電荷により誘起された電圧を壁電圧と呼ぶ。

#### 【0005】

図20の(c)に示すように、誘電体層303の壁面には負の壁電荷が蓄積され、誘電体層304の壁面には正の壁電荷が蓄積される。この場合、壁電圧の極性は外部印加電圧の極性と逆向きであるため、放電の進行に従って放電空間内における実効電圧が低下し、放電は自動的に停止する。

#### 【0006】

図20の(d)に示すように、外部印加電圧の極性を反転させると、壁電圧の極性が外部印加電圧の極性と同じ向きになるため、放電空間内における実効電圧が高くなる。このときの実効電圧が放電開始電圧を超えると、逆極性の放電が発生する。それにより、正電荷が電極301の方向に進み、すでに誘電体層303に蓄積されている負の壁電荷を中和し、負電荷が電極302の方向に進み、すでに誘電体層304に蓄積されている正の壁電荷を中和する。

#### 【0007】

そして、図20の(e)に示すように、誘電体層303, 304の壁面にそれぞれ正および負の壁電荷が蓄積される。この場合、壁電圧の極性が外部印加電圧の極性と逆向きであるため、放電の進行に従って放電空間内における実効電圧が低下し、放電が停止する。

#### 【0008】

さらに、図20の(f)に示すように、外部印加電圧の極性を反転させると、逆極性の放電が発生し、負電荷は電極301の方向に進み、正電荷は電極302の方向に進み、図20の(c)の状態に戻る。

#### 【0009】

このように、高い書き込みパルスを印加することにより一旦放電が開始された後は、壁電荷の働きによりこの書き込みパルスよりも低い外部印加電圧（維持バ

ルス)の極性を反転させることにより放電を維持させることができる。書き込みパルス印加することにより放電を開始させることをアドレス放電と呼び、交互に反転する維持パルス印加することにより放電を維持させることを維持放電と呼ぶ。

#### 【0010】

次に、上記の駆動方法により放電セルを駆動する従来のプラズマディスプレイ装置のサステインドライバについて説明する。図21は、従来のプラズマディスプレイ装置のサステインドライバの構成を示す回路図である。

#### 【0011】

図21に示すように、サステインドライバ600は、回収コンデンサC11、回収コイルL11、スイッチSW11、SW12、SW21、SW22およびダイオードD11、D12を含む。

#### 【0012】

スイッチSW11は、電源端子V11とノードN11との間に接続され、スイッチSW12は、ノードN11と接地端子との間に接続されている。電源端子V11には、電圧 $V_{sus}$ が印加される。ノードN11は、例えば480本のサステイン電極に接続され、図21では、複数のサステイン電極と接地端子との間の全容量に相当するパネル容量 $C_p$ が示されている。

#### 【0013】

回収コンデンサC11は、ノードN13と接地端子との間に接続されている。ノードN13とノードN12との間にスイッチSW21およびダイオードD11が直列に接続され、ノードN12とノードN13との間にダイオードD12およびスイッチSW22が直列に接続されている。回収コイルL11は、ノードN12とノードN11との間に接続されている。

#### 【0014】

図22は、図21のサステインドライバ600の維持期間の動作を示すタイミング図である。図22には、図20のノードN11の電圧およびスイッチSW21、SW11、SW22、SW12の動作が示される。

#### 【0015】

まず、期間T aにおいて、スイッチSW 2 1がオンし、スイッチSW 1 2がオフする。このとき、スイッチSW 1 1，SW 2 2はオフしている。これにより、回収コイルL 1 1およびパネル容量C pによるLC共振により、ロードN 1 1の電圧が緩やかに上昇する。次に、期間T bにおいて、スイッチSW 2 1がオフし、スイッチSW 1 1がオンする。これにより、ロードN 1 1の電圧が急激に上昇し、期間T cではロードN 1 1の電圧がV s u sに固定され、維持放電が発生する。

#### 【0016】

次に、期間T dでは、スイッチSW 1 1がオフし、スイッチSW 2 2がオンする。これにより、回収コイルL 1 1およびパネル容量C pによるLC共振により、ロードN 1 1の電圧が緩やかに降下する。その後、期間T eにおいて、スイッチSW 2 2がオフし、スイッチSW 1 2がオンする。これにより、ロードN 1 1の電圧が急激に降下し、接地電位に固定される。

#### 【0017】

上記の動作を維持期間において繰り返し行うことにより、複数のサステイン電極に周期的な維持パルスP s uが印加され、維持パルスP s uの立ち上がり時に放電セルが放電し、維持放電が行われる。

#### 【0018】

##### 【発明が解決しようとする課題】

しかしながら、従来のプラズマディスプレイ装置では、上記のサステインドライバ等を用いて維持パルスの立ち上がり時に放電セルを1回だけ放電させ、次の維持パルスが印加されるまで放電を停止させている。このように、従来のプラズマディスプレイ装置では、1つの維持パルスに対して1回だけ放電させることにより発光させているため、投入電力に対して発光効率が低くなり、消費電力が大きくなる。また、一般に、プラズマディスプレイ装置の消費電力は、他の表示装置に比べて高く、この消費電力を低減することが望まれている。

#### 【0019】

本発明の目的は、投入電力に対する発光効率を向上させて消費電力を低減することができる表示装置およびその駆動方法を提供することである。

## 【0020】

### 【課題を解決するための手段】

#### （１）第１の発明

第１の発明に係る表示装置は、複数の放電セルを選択的に放電させて画像を表示する表示装置であって、複数の放電セルを含む表示パネルと、表示パネル内の選択された放電セルに駆動パルスを印加して第１の放電を発生させる第１の駆動手段と、第１の放電により駆動パルスの電圧が減少して第１の放電が少なくとも弱められた後に、駆動パルスの電圧を増加させることにより第１の放電に続けて第２の放電を発生させる第２の駆動手段とを備えるものである。

## 【0021】

本発明に係る表示装置においては、第１の放電により駆動パルスの電圧が減少して第１の放電が少なくとも弱められた後に、駆動パルスの電圧を増加させることにより第１の放電に続けて第２の放電を発生させている。したがって、第１の放電では放電に必要な最低限の電力だけが投入され、また、第１の放電が弱められまたは停止した後に第２の放電を行っているため、放電空間が放電し易い状態で第２の放電を行うことができ、第２の放電時の投入電力も削減することができる。このように、２回連続して放電させることにより放電時の輝度を高めることができるとともに、各放電時の必要最低限の電力を投入しているので、投入電力に対する発光効率を向上させて消費電力を低減することができる。

## 【0022】

#### （２）第２の発明

第２の発明に係る表示装置は、第１の発明に係る表示装置の構成において、第２の駆動手段は、第１の放電が停止する前に第２の放電を発生させるものである。

## 【0023】

この場合、第１の放電が停止する前に第２の放電を発生させているため、放電空間が十分に放電し易い状態で第２の放電を行うことができ、第２の放電時の投入電力をより削減することができる。

## 【0024】

### (3) 第3の発明

第3の発明に係る表示装置は、第1または第2の発明に係る表示装置の構成において、第1の駆動手段は、駆動パルスの電流供給源として表示パネル外に設けられた第1の容量性素子を含むものである。

#### 【0025】

この場合、電源に比べ電流供給能力の低い容量性素子により第1の放電に必要な電流を供給しているので、必要以上に電流を供給することがなく、不要な電力を投入することがない。また、第1の容量性素子が表示パネル外に表示パネルと別個に設けられているので、容量性素子の構成等を容易に変更することができ、種々の駆動方法の中から最適な駆動方法を容易に実現することができる。

#### 【0026】

### (4) 第4の発明

第4の発明に係る表示装置は、第3の発明に係る表示装置の構成において、第1の容量性素子は、放電セルに蓄積された電荷を回収するものである。

#### 【0027】

この場合、第1の容量性素子により放電セルに蓄積された電荷を回収しているので、放電セルの電荷を効率よく使用することができ、消費電力を少なくすることができる。

#### 【0028】

### (5) 第5の発明

第5の発明に係る表示装置は、第1～第4のいずれかの発明に係る表示装置の構成において、複数の放電セルは、容量性負荷を含み、第1の駆動手段は、一端が容量性負荷に接続される少なくとも一つのインダクタンス素子を有するインダクタンス手段と、容量性負荷とインダクタンス素子とのLC共振により駆動パルスを出力する共振駆動手段とを含むものである。

#### 【0029】

この場合、容量性負荷とインダクタンス素子とのLC共振により駆動パルスを出力しているので、少ない消費電力で駆動パルスを発生させることができる。

#### 【0030】

#### (6) 第6の発明

第6の発明に係る表示装置は、第1～第5のいずれかの発明に係る表示装置の構成において、第2の放電により駆動パルスの電圧が減少して第2の放電が少なくとも弱められた後に、駆動パルスの電圧を増加させることにより第2の放電に続けて第3の放電を発生させる第3の駆動手段をさらに備えるものである。

##### 【0031】

この場合、第2の放電により駆動パルスの電圧が減少して第2の放電が少なくとも弱められた後に、駆動パルスの電圧を増加させることにより第2の放電に続けて第3の放電を発生させているので、第1～第3の放電を必要最低限の投入電力で行うことができるとともに、連続して3回放電させることにより放電時の輝度を高めることができ、投入電力に対する発光効率をさらに向上させることができる。

##### 【0032】

#### (7) 第7の発明

第7の発明に係る表示装置は、第6の発明に係る表示装置の構成において、第3の駆動手段は、放電により駆動パルスの電圧が減少して放電が少なくとも弱められた後に駆動パルスの電圧を増加させる動作を繰り返して第2の放電に続けて複数回の放電を連続して発生させるものである。

##### 【0033】

この場合、第2の放電に続けて複数回の放電を発生させているので、複数回の放電を必要最低限の投入電力で行うことができるとともに、連続して複数回放電させることにより放電時の輝度を高めることができ、投入電力に対する発光効率をさらに向上させることができる。

##### 【0034】

#### (8) 第8の発明

第8の発明に係る表示装置は、第1～第7のいずれかの発明に係る表示装置の構成において、第2の駆動手段は、駆動パルスの電流供給源として表示パネル外に設けられた第2の容量性素子と、第2の容量性素子を所定の電圧に充電するための電圧源とを含むものである。

### 【0035】

この場合、所定の電圧に充電された第2の容量性素子、すなわち電源に比べ電流供給能力の低い容量性素子により第2の放電に必要な電流を供給しているため、必要以上に電流を供給することがなく、不要な電力を投入することがない。また、第2の容量性素子が表示パネル外に別個に設けられているので、容量性素子の構成等を容易に変更することができ、種々の駆動方法の中から最適な駆動方法を容易に実現することができる。

### 【0036】

#### (9) 第9の発明

第9の発明に係る表示装置は、第1～第8のいずれかの発明に係る表示装置の構成において、複数の放電セルのうち同時に点灯させる放電セルの点灯率を検出する検出手段と、検出手段により検出された点灯率に応じて駆動パルスを増大させるタイミングを制御する制御手段とをさらに備えるものである。

### 【0037】

この場合、点灯率に応じて駆動パルスを増大させるタイミングを制御しているので、点灯率に応じた最適な状態で連続発光させることができる。

### 【0038】

#### (10) 第10の発明

第10の発明に係る表示装置は、第9の発明に係る表示装置の構成において、1フィールドを複数のサブフィールドに分割してサブフィールドごとに選択された放電セルを放電させて階調表示を行うために、1フィールドの画像データを各サブフィールドの画像データに変換する変換手段をさらに備え、検出手段は、サブフィールドごとの点灯率を検出し、制御手段は、検出手段により検出されたサブフィールドごとの点灯率に応じて駆動パルスを増大させるタイミングを制御するものである。

### 【0039】

この場合、サブフィールドごとに検出した点灯率に応じて駆動パルスを増大させるタイミングを制御することができるので、階調表示を行う場合でも、点灯率に応じた最適な状態で連続発光させることができる。

#### 【００４０】

##### （１１）第１１の発明

第１１の発明に係る表示装置は、第９または第１０の発明に係る表示装置の構成において、制御手段は、検出手段により検出された点灯率が大いほど駆動パルスを増大させるタイミングを遅くするものである。

#### 【００４１】

この場合、点灯率が大いほど駆動パルスを増大させるタイミングを遅くしているので、点灯率に応じて連続発光させるタイミングを次第に変化させることができ、視覚的な違和感を与えることなく、発光状態を変化させることができる。

#### 【００４２】

##### （１２）第１２の発明

第１２の発明に係る表示装置は、第９～第１１のいずれかの発明に係る表示装置の構成において、制御手段は、検出手段により検出された点灯率が所定値以上になった場合、第１の放電に続いて第２の放電が発生するように第２の駆動手段を制御するものである。

#### 【００４３】

この場合、点灯率が所定値以上になった場合、第１の放電に続いて第２の放電が発生するように第２の駆動手段を制御しているので、点灯率が所定値より低い場合には従来と同様に放電を行い、点灯率が所定値以上の場合に第１および第２の放電を連続して行うことができ、点灯率に応じた最適な状態で発光させることができる。

#### 【００４４】

##### （１３）第１３の発明

第１３の発明に係る表示装置は、第９～第１２のいずれかの発明に係る表示装置の構成において、制御手段は、検出手段により検出された点灯率の増加に応じて駆動パルスを増大させるタイミングを遅くし、さらに点灯率が増加して所定値を越えた場合に駆動パルスを増大させるタイミングを早くするものである。

#### 【００４５】

この場合、駆動パルスを増大させるタイミングを消費電力を最も低減できるタ



イミングに設定することができるので、消費電力をより低下させることができる。

#### 【0046】

##### (14) 第14の発明

第14の発明に係る表示装置は、第9～第13のいずれかの発明に係る表示装置の構成において、制御手段は、検出手段により検出された点灯率が所定値を越えた場合、駆動パルスを増大させるタイミングを切り換えるとともに、駆動パルスを増加させるタイミングの切り換え前後で輝度が略等しくなるように表示パネル内の選択された放電セルに印加される駆動パルスのパルス数を変化させるものである。

#### 【0047】

この場合、駆動パルスを増加させるタイミングの切り換え前後で輝度が略等しくなるように表示パネル内の選択された放電セルに印加される駆動パルスのパルス数を変化させているので、駆動パルスを増大させるタイミングの切り換えによる輝度の不連続性を補正することができ、視覚的な違和感を与えることなく、駆動パルスを増加させるタイミングを切り換えることができる。

#### 【0048】

##### (15) 第15の発明

第15の発明に係る表示装置は、第8～第14のいずれかの発明に係る表示装置の構成において、電圧源は、出力電圧を変化させることができる可変電圧源を含み、複数の放電セルのうち同時に点灯させる放電セルの点灯率を検出する検出手段と、検出手段により検出された点灯率が大きいほど第2の容量性素子の充電電圧が小さくなるように可変電圧源の出力電圧を制御する電圧制御手段とをさらに備えるものである。

#### 【0049】

この場合、点灯率が大きいほど第2の容量性素子の充電電圧を小さくすることができるので、点灯率が大きくなり、第1の放電により駆動パルスの電圧が大きく減少しても、第2の放電時の駆動パルスのピーク電圧を一定に保つことができる。したがって、点灯率に応じて必要な電荷を放電セルに供給することができ、

第２の放電を安定に行うことができる。

【００５０】

（１６）第１６の発明

第１６の発明に係る表示装置は、第８～第１５のいずれかの発明に係る表示装置の構成において、電圧源は、出力電圧を変化させることができる可変電圧源を含み、第１の放電により減少した駆動パルスの電位を検出する電位検出手段と、電位検出手段により検出された電位の変化量が大きいほど第２の容量性素子の充電電圧が小さくなるように可変電圧源の出力電圧を制御する電圧制御手段とをさらに備えるものである。

【００５１】

この場合、第１の放電により減少した駆動パルスの電位の変化量が大きいほど第２の容量性素子の充電電圧を小さくすることができるので、点灯率が大きくなり、第１の放電より駆動パルスの電圧が大きく減少しても、第２の放電時の駆動パルスのピーク電圧を一定に保つことができ、点灯率に応じて必要な電荷を放電セルに供給することができる。また、駆動パルスの電位の変化量を直接検出しているので、第２の放電時の駆動パルスのピーク電圧をより高精度に調整することができ、第２の放電をより安定に行うことができる。

【００５２】

（１７）第１７の発明

第１７の発明に係る表示装置は、第５～第１６のいずれかの発明に係る表示装置の構成において、インダクタンス手段は、インダクタンス値を変化させることができる可変インダクタンス手段を含み、複数の放電セルのうち同時に点灯させる放電セルの点灯率を検出する検出手段と、検出手段により検出された点灯率に応じて可変インダクタンス手段のインダクタンス値を変化させるインダクタンス制御手段とをさらに備えるものである。

【００５３】

この場合、点灯率に応じて可変インダクタンス手段のインダクタンス値を制御しているので、点灯率に応じた最適なＬＣ共振により放電に必要な電流を供給することができ、消費電力を低減することができる。

#### 【0054】

##### (18) 第18の発明

第18の発明に係る表示装置は、第1～第17のいずれかの発明に係る表示装置の構成において、駆動パルスは、第1の電位から第2の電位へ遷移し、第1の電位から第2の電位へ遷移する間に少なくとも1回極大値および極小値をとる駆動パルスを含み、最後の極値から第2の電位への遷移速度が第1の電位から直後の極値への遷移速度およびその後の極値から直後の極値への遷移速度よりも遅くなるように駆動パルスを駆動する最終駆動手段を備えるものである。

#### 【0055】

この場合、最後の極値から第2の電位への遷移速度を他の遷移速度よりも遅くすることができるので、駆動パルスを最後の極値から第2の電位へ緩やかに遷移させることができる。したがって、この部分に急峻なエッジ部が形成されることがなく、不要な電磁波の輻射を抑制することができる。

#### 【0056】

##### (19) 第19の発明

第19の発明に係る表示装置は、第18の発明に係る表示装置の構成において、最終駆動手段は、一端に第2の電位を受ける電界効果型トランジスタと、電界効果型トランジスタのゲートに入力される制御信号の電流を制限する電流制限手段とを含むものである。

#### 【0057】

この場合、駆動パルスを第2の電位へ遷移させるための電界効果型トランジスタのオン／オフ状態を制御するときに、そのゲートに入力される制御信号の電流が制限されているので、電界効果型トランジスタのチャネルを形成するための電荷がゲートを介して緩やかに充放電される。したがって、電界効果型トランジスタのチャネルの開閉速度が遅くなり、駆動パルスを第2の電位へ緩やかに遷移させることができる。

#### 【0058】

##### (20) 第20の発明

本発明に係る表示装置の駆動方法は、複数の放電セルを選択的に放電させて画

像を表示する表示装置の駆動方法であって、選択された放電セルに駆動パルス印加して第1の放電を発生させるステップと、第1の放電により駆動パルスの電圧が減少して第1の放電が少なくとも弱められた後に、駆動パルスの電圧を増加させることにより第1の放電に続けて第2の放電を発生させるステップとを含むものである。

#### 【0059】

本発明に係る表示装置の駆動方法においては、第1の放電により駆動パルスの電圧が減少して第1の放電が少なくとも弱められた後に、駆動パルスの電圧を増加させることにより第1の放電に続けて第2の放電を発生させている。したがって、第1の放電では放電に必要な最低限の電力だけが投入され、また、第1の放電が弱められまたは停止した後に第2の放電を行っているため、放電空間が放電し易い状態で第2の放電を行うことができ、第2の放電時の投入電力も削減することができる。このように、2回連続して放電させることにより放電時の輝度を高めることができるとともに、各放電時の必要最低限の電力を投入しているので、投入電力に対する発光効率を向上させて消費電力を低減することができる。

#### 【0060】

##### (21) 第21の発明

第21の発明に係る表示装置の駆動方法は、第20の発明に係る表示装置の駆動方法の構成において、第2の放電により駆動パルスの電圧が減少して第2の放電が少なくとも弱められた後に、駆動パルスの電圧を増加させることにより第2の放電に続けて第3の放電を発生させるステップをさらに含むものである。

#### 【0061】

この場合、第2の放電により駆動パルスの電圧が減少して第2の放電が少なくとも弱められた後に、駆動パルスの電圧を増加させることにより第2の放電に続けて第3の放電を発生させているので、第1～第3の放電を必要最低限の投入電力で行うことができるとともに、連続して3回放電させることにより放電時の輝度を高めることができ、投入電力に対する発光効率をさらに向上させることができる。

#### 【0062】

## ( 2 2 ) 第 2 2 の 発 明

第 2 2 の 発 明 に 係 る 表 示 装 置 の 駆 動 方 法 は 、 第 2 1 の 発 明 に 係 る 表 示 装 置 の 駆 動 方 法 の 構 成 に お い て 、 第 3 の 放 電 を 発 生 さ せ る ス テ ッ プ は 、 放 電 に よ り 駆 動 バ ル ス の 電 圧 が 減 少 し て 放 電 が 少 な く と も 弱 め ら れ た 後 に 駆 動 バ ル ス の 電 圧 を 増 加 さ せ る 動 作 を 繰 り 返 し て 第 2 の 放 電 に 続 け て 複 数 回 の 放 電 を 連 続 し て 発 生 さ せ る ス テ ッ プ を 含 む も の で あ る 。

### 【 0 0 6 3 】

こ の 場 合 、 第 2 の 放 電 に 続 け て 複 数 回 の 放 電 を 発 生 さ せ て い る の で 、 複 数 回 の 放 電 を 必 要 最 低 限 の 投 入 電 力 で 行 う こ と が で き る と と も に 、 連 続 し て 複 数 回 放 電 さ せ る こ と に よ り 放 電 時 の 輝 度 を 高 め る こ と が で き 、 投 入 電 力 に 対 す る 発 光 効 率 を さ ら に 向 上 さ せ る こ と が で き る 。

### 【 0 0 6 4 】

## ( 2 3 ) 第 2 3 の 発 明

第 2 3 の 発 明 に 係 る 表 示 装 置 の 駆 動 方 法 は 、 第 2 0 ～ 第 2 2 の い ず れ か の 発 明 に 係 る 表 示 装 置 の 駆 動 方 法 に お い て 、 駆 動 バ ル ス は 、 第 1 の 電 位 か ら 第 2 の 電 位 へ 遷 移 し 、 第 1 の 電 位 か ら 第 2 の 電 位 へ 遷 移 す る 間 に 少 な く と も 1 回 極 大 値 お よ び 極 小 値 を と る 駆 動 バ ル ス を 含 み 、 最 後 の 極 値 か ら 第 2 の 電 位 へ の 遷 移 速 度 が 第 1 の 電 位 か ら 直 後 の 極 値 へ の 遷 移 速 度 お よ び そ の 後 の 極 値 か ら 直 後 の 極 値 へ の 遷 移 速 度 よ り も 遅 く な る よ う に 駆 動 バ ル ス を 駆 動 す る ス テ ッ プ を 含 む も の で あ る 。

### 【 0 0 6 5 】

こ の 場 合 、 最 後 の 極 値 か ら 第 2 の 電 位 へ の 遷 移 速 度 を 他 の 遷 移 速 度 よ り も 遅 く す る こ と が で き る の で 、 駆 動 バ ル ス を 最 後 の 極 値 か ら 第 2 の 電 位 へ 緩 や か に 遷 移 さ せ る こ と が で き る 。 し た が っ て 、 こ の 部 分 に 急 峻 な エ ッ ジ 部 が 形 成 さ れ る こ と が な く 、 不 要 な 電 磁 波 の 輻 射 を 抑 制 す る こ と が で き る 。

### 【 0 0 6 6 】

#### 【 発 明 の 実 施 の 形 態 】

以 下 、 本 発 明 に 係 る 表 示 装 置 の 一 例 と し て A C 型 プ ラ ズ マ デ ィ ス プ レ イ 装 置 に つ い て 説 明 す る 。 図 1 は 、 本 発 明 の 第 1 の 実 施 の 形 態 に よ る プ ラ ズ マ デ ィ ス プ レ イ 装 置 の 構 成 を 示 す ブ ロ ッ ク 図 で あ る 。

#### 【0067】

図1のプラズマディスプレイ装置は、A/Dコンバータ（アナログ・デジタル変換器）1、映像信号－サブフィールド対応付け器2、サブフィールド処理器3、データドライバ4、スキャンドライバ5、サステインドライバ6、PDP（プラズマディスプレイパネル）7およびサブフィールド点灯率測定器8を備える。

#### 【0068】

A/Dコンバータ1には、映像信号VDが入力される。A/Dコンバータ1は、アナログの映像信号VDをデジタルの画像データに変換し、映像信号－サブフィールド対応付け器2へ出力する。映像信号－サブフィールド対応付け器2は、1フィールドを複数のサブフィールドに分割して表示するため、1フィールドの画像データから各サブフィールドの画像データSPを作成し、サブフィールド処理器3およびサブフィールド点灯率測定器8へ出力する。

#### 【0069】

サブフィールド点灯率測定器8は、サブフィールドごとの画像データSPから、PDP7上で同時に駆動される放電セル14の点灯率を検出し、その結果をサブフィールド点灯率信号SLとしてサブフィールド処理器3へ出力する。サブフィールド処理器3は、サブフィールドごとの画像データSPおよびサブフィールド点灯率信号SL等からデータドライバ駆動制御信号DS、スキャンドライバ駆動制御信号CSおよびサステインドライバ駆動制御信号USを作成し、それぞれデータドライバ4、スキャンドライバ5およびサステインドライバ6へ出力する。

#### 【0070】

PDP7は、複数のアドレス電極（データ電極）11、複数のスキャン電極（走査電極）12および複数のサステイン電極（維持電極）13を含む。複数のアドレス電極11は、画面の垂直方向に配列され、複数のスキャン電極12および複数のサステイン電極13は、画面の水平方向に配列されている。また、複数のサステイン電極13は、共通に接続されている。アドレス電極11、スキャン電極12およびサステイン電極13の各交点には、放電セル14が形成され、各放電セル14が画面上の画素を構成する。

#### 【0071】

データドライバ4は、PDP7の複数のアドレス電極11に接続されている。スキャンドライバ5は、各スキャン電極12ごとに設けられた駆動回路を内部に備え、各駆動回路がPDP7の対応するスキャン電極12に接続されている。サステインドライバ6は、PDP7の複数のサステイン電極13に接続されている。

#### 【0072】

データドライバ4は、データドライバ駆動制御信号DSに従い、書き込み期間において、画像データSPに応じてPDP7の該当するアドレス電極11に書き込みパルス进行印加する。スキャンドライバ5は、スキャンドライバ駆動制御信号CSに従い、書き込み期間において、シフトパルスを垂直走査方向にシフトしつつPDP7の複数のスキャン電極12に書き込みパルスを順に印加する。これにより、該当する放電セル14においてアドレス放電が行われる。

#### 【0073】

また、スキャンドライバ5は、スキャンドライバ駆動制御信号CSに従い、維持期間において、周期的な維持パルスをPDP7の複数のスキャン電極12に印加する。一方、サステインドライバ6は、サステインドライバ駆動制御信号USに従い、維持期間において、PDP7の複数のサステイン電極13に、スキャン電極12の維持パルスに対して180°位相のずれた維持パルスを同時に印加する。これにより、該当する放電セル14において維持放電が行われる。

#### 【0074】

また、上記の維持期間において、スキャンドライバ5およびサステインドライバ6は、後述するように、スキャンドライバ駆動制御信号CSおよびサステインドライバ駆動制御信号USに従い、サブフィールド点灯率信号SLに応じて維持パルスの波形を变化させる。

#### 【0075】

図1に示すプラズマディスプレイ装置では、階調表示駆動方式として、ADS (Address Display-Period Separation : アドレス・表示期間分離) 方式が用いられている。図2は、図1に示すプラズマディスプレイ装置に適用されるADS

方式を説明するための図である。なお、図2では、駆動パルスの立ち下がり時に放電を行う負極性のパルスの例を示しているが、立ち上がり時に放電を行う正極性のパルスの場合でも以下と同様である。

#### 【0076】

ADS方式では、1フィールド（ $1/60$ 秒＝16.67ms）を複数のサブフィールドに時間的に分割する。例えば、8ビットで256階調表示を行う場合には、1フィールドを8つのサブフィールドSF1～SF8に分割する。また、各サブフィールドSF1～SF8は、セットアップ期間P1、書き込み期間P2、維持期間P3に分離され、セットアップ期間P1において各サブフィールドのセットアップ処理が行われ、書き込み期間P2において点灯される放電セル14を選択するためのアドレス放電が行われ、維持期間P3において表示のための維持放電が行われる。

#### 【0077】

セットアップ期間P1において、サステイン電極13に単一パルスが加えられ、スキャン電極12（図2ではスキャン電極の本数としてn本が表示されているが、実際には、例えば480本のスキャン電極が用いられる）にもそれぞれ単一パルスが加えられる。これにより予備放電が行われる。

#### 【0078】

書き込み期間P2においては、スキャン電極12が順次走査され、アドレス電極11からパルスを受けた放電セル14だけに所定の書き込み処理が行われる。これによりアドレス放電が行われる。

#### 【0079】

維持期間P3においては、各サブフィールドSF1～SF8に重み付けされた値に応じた維持パルスがサステイン電極13およびスキャン電極12へ出力される。例えば、サブフィールドSF1では、サステイン電極13に維持パルスが1回印加され、スキャン電極12に維持パルスが1回印加され、書き込み期間P2において選択された放電セル14が2回維持放電を行う。また、サブフィールドSF2では、サステイン電極13に維持パルスが2回印加され、スキャン電極12に維持パルスが2回印加され、書き込み期間P2において選択された放電セル



14が4回維持放電を行う。

#### 【0080】

上記のように、各サブフィールドSF1～SF8では、サステイン電極13およびスキャン電極12に1回、2回、4回、8回、16回、32回、64回、128回維持パルスが印加され、パルス数に応じた明るさ（輝度）で放電セル14が発光する。すなわち、維持期間P3は、書き込み期間P2で選択された放電セル14が明るさの重み付け量に応じた回数で放電する期間である。

#### 【0081】

このように、サブフィールドSF1～SF8では、それぞれ、1、2、4、8、16、32、64、128の明るさの重み付けがなされ、これらのサブフィールドSF1～SF8を組み合わせることにより、明るさのレベルを0～255までの256段階で調整することができる。なお、サブフィールドの分割数および重み付け値等は、上記の例に特に限定されず、種々の変更が可能であり、例えば、動画疑似輪郭を低減するために、サブフィールドSF8を二つに分割して二つのサブフィールドの重み付け値を64に設定してもよい。

#### 【0082】

次に、図1に示すサステインドライバ6について詳細に説明する。図3は、図1に示すサステインドライバ6の構成を示す回路図である。なお、スキャンドライバ5は、サステインドライバ6と同様に構成され、同様に動作するので、スキャンドライバ5に関する詳細な説明を省略し、サステインドライバ6についてのみ、以下詳細に説明する。また、以下の説明では、駆動パルスの立ち上がり時に放電を行う正極性のパルスの例を示しているが、立ち下がり時に放電を行う負極性のパルスを用いてもよい。

#### 【0083】

図3に示すサステインドライバ6は、FET（電界効果型トランジスタ、以下トランジスタと称す）Q1～Q4、回収コンデンサC1、回収コイルL、ダイオードD1、D2および電流制限素子ILを含む。

#### 【0084】

トランジスタQ1は、一端が電源端子V1に接続され、他端がロードN1に接

続される。電源端子V 1には、電圧V s u sが印加される。電流制限素子I Lは、例えば、所定の抵抗値を有する抵抗から構成され、その一端には制御信号S 1が入力され、他端はトランジスタQ 1のゲートと接続される。トランジスタQ 2は、一端がノードN 1に接続され、他端が接地端子に接続され、ゲートには制御信号S 2が入力される。

#### 【0085】

ノードN 1は、例えば480本のサステイン電極13に接続されているが、図3では、複数のサステイン電極13と接地端子との間の全容量に相当するパネル容量C pが示されている。なお、この点に関しては、以下の他の実施の形態によるサステインドライバについても同様である。

#### 【0086】

回収コンデンサC 1は、ノードN 3と接地端子との間に接続される。トランジスタQ 3およびダイオードD 1は、ノードN 3とノードN 2との間に直列に接続される。ダイオードD 2およびトランジスタQ 4は、ノードN 2とノードN 3との間に直列に接続される。トランジスタQ 3のゲートには、制御信号S 3が入力され、トランジスタQ 4のゲートには制御信号S 4が入力される。回収コイルLは、ノードN 2とノードN 1との間に接続される。

#### 【0087】

本実施の形態では、PDP 7が表示パネルに相当し、スキヤンドライバ5およびサステインドライバ6が第1および第2の駆動手段ならびに最終駆動手段に相当し、回収コイルL、回収コンデンサC 1、トランジスタQ 3およびダイオードD 1が第1の駆動手段に相当し、トランジスタQ 1、電流制限素子I Lおよび電源端子V 1が第2の駆動手段および最終駆動手段に相当する。また、回収コンデンサC 1が第1の容量性素子に相当し、回収コイルLがインダクタンス手段およびインダクタンス素子に相当し、回収コンデンサC 1、トランジスタQ 3およびダイオードD 1が共振駆動手段に相当し、サブフィールド点灯率測定器8が検出手段に相当し、サブフィールド処理器3が制御手段に相当し、映像信号—サブフィールド対応付け器2が変換手段に相当し、トランジスタQ 1が電界効果型トランジスタに相当し、電流制限素子I Lが電流制限手段に相当する。

#### 【0088】

図4は、図3に示すサステインドライバ6の維持期間の動作を示すタイミング図である。図4には、図3のノードN1の電圧、PDP7の放電強度LR、およびトランジスタQ1～Q4に入力される制御信号S1～S4が示される。なお、制御信号S1～S4は、サステインドライバ駆動制御信号USとしてサブフィールド処理器3から出力される信号である。

#### 【0089】

まず、期間TAにおいて、制御信号S2がローレベルになりトランジスタQ2がオフし、制御信号S3がハイレベルになりトランジスタQ3がオンする。このとき、制御信号S1はローレベルにありトランジスタQ1はオフし、制御信号S4はローレベルにありトランジスタQ4はオフしている。したがって、回収コンデンサC1がトランジスタQ3およびダイオードD1を介して回収コイルLに接続され、回収コイルLおよびパネル容量CpによるLC共振により、ノードN1の電圧が接地電位Vgから滑らかに上昇する。このとき、回収コンデンサC1の電荷がトランジスタQ3、ダイオードD1および回収コイルLを介してパネル容量Cpへ放出される。

#### 【0090】

ノードN1の電圧が上昇し、維持期間における放電開始電圧を越え、放電セル14が第1の放電を開始すると、放電強度LRが上昇し始める。その後、第1の放電がある程度大きくなり、必要とされる放電電流が第1の回収コンデンサC1の電流供給能力を越えると、ノードN1の電圧が極大値Vpuから極小値Vpbへ低下し、第1の放電が弱まりまたは停止し、これに応じて放電強度LRも低下する。

#### 【0091】

次に、期間TBにおいて、制御信号S1がハイレベルになりトランジスタQ1がオンし、制御信号S3がローレベルになりトランジスタQ3がオフする。このとき、制御信号S1の電流は、電流制限素子ILにより制限され、トランジスタQ1のチャネルを形成するための電荷がトランジスタQ1のゲートを介して緩やかに充電される。したがって、トランジスタQ1のチャネルの開放速度が遅くな

り、期間  $T_A$  における立ち上がり速度すなわち接地電位  $V_g$  から極大値  $V_{pu}$  に達するまでの立ち上がり速度（電圧／時間）より遅い立ち上がり速度でロード  $N_1$  の電圧が緩やかに  $V_{sus}$  まで上昇する。したがって、維持パルス  $P_{su}$  に急峻に変化するエッジ部が形成されず、不要な電磁波の輻射が抑制される。

#### 【0092】

このとき、ロード  $N_1$  の電圧が極小値  $V_{pb}$  から上昇し、再び放電開始電圧を越えると、放電セル 14 が第 1 の放電に続いて第 2 の放電を開始し、放電強度  $L_R$  も再び上昇し始める。このように、放電セル 14 を連続して放電させると、以下の理由により発光効率が向上するものと考えられる。

#### 【0093】

まず、第 1 の放電では、回収コンデンサ  $C_1$  から第 1 の放電に必要な電荷が供給されているため、放電が大きくなると十分な電荷を供給することができず、ロード  $N_1$  の電圧の降下とともに第 1 の放電が弱まりまたは停止する。すなわち、このときの放電は、十分な電荷を供給することができる電源と異なり、放電に必要な最低限の電荷しか供給されない。したがって、放電セル 14 の蛍光体発光に寄与しない余分な放電電流が流れないため、投入電力に対する発光効率を向上することができる。

#### 【0094】

また、第 1 の放電が弱められまたは停止した直後に、第 1 の放電に続いて第 2 の放電を発生させているため、第 1 の放電により放電空間が放電し易い状態となり、この状態で第 2 の放電を行うことができる。したがって、余分な電力を投入することなく第 2 の放電を発生させることができる。

#### 【0095】

このように、2 回連続して放電させることにより放電時の輝度を高めることができるとともに、各放電時に必要最低限の電力を投入しているので、投入電力に対する発光効率を向上させて消費電力を低減することができる。

#### 【0096】

その後、ロード  $N_1$  の電圧が  $V_{sus}$  に保持されると、従来と同様に第 2 の放電が停止し、これに応じて放電強度  $L_R$  も低下する。

#### 【0097】

次に、期間TCにおいて、制御信号S1がローレベルになりトランジスタQ1がオフし、制御信号S4がハイレベルになりトランジスタQ4がオンする。したがって、回収コンデンサC1がダイオードD2およびトランジスタQ4を介して回収コイルLに接続され、回収コイルLおよびパネル容量CpによるLC共振により、ノードN1の電圧が緩やかに降下する。このとき、パネル容量Cpに蓄えられた電荷は、回収コイルL、ダイオードD2およびトランジスタQ4を介して回収コンデンサC1に蓄えられ、電荷が回収される。

#### 【0098】

次に、期間TDにおいて、制御信号S2がハイレベルになりトランジスタQ2がオンし、制御信号S4がローレベルになりトランジスタQ4がオフする。したがって、ノードN1が接地端子に接続され、ノードN1の電圧が降下し、接地電位Vgに固定される。

#### 【0099】

上記の動作を維持期間において繰り返し行うことにより、接地電位Vgから電圧Vsusに立ち上がるときに、連続して第1および第2の放電を発生させる周期的な維持パルスPsuを複数のサステイン電極13に印加することができる。なお、上記と同様にして、スキャン電極12にも、スキンドライバ5により上記の維持パルスPsuと同様の波形を有し、180°位相のずれた維持パルスが周期的に印加される。

#### 【0100】

次に、上記のように、連続して第1および第2の放電を発生させた場合の消費電力と輝度との関係について説明する。図5は、図1に示すプラズマディスプレイ装置の消費電力と輝度との関係を示す図である。なお、図中、白丸は本実施の形態のプラズマディスプレイ装置により連続して第1および第2の放電を行った場合の測定値を示し、黒丸は比較例として従来のように1回だけ放電させた場合の測定値を示し、横軸の消費電力(W)は、PDPの充放電電力を含む維持期間の総合的な電力であり、縦軸の輝度( $\text{cd/m}^2$ )は、実際にPDPから発生される輝度を測定したものである。

#### 【0101】

図5に示すように、PDP7上の点灯率が40%の場合、本実施の形態のように連続して第1および第2の放電を行う場合、従来のように1回しか放電させない場合と比較して同一消費電力で輝度が上昇していることがわかる。具体的には、連続して第1および第2の放電を行った場合に消費電力が約396(W)のとき輝度が約452( $\text{cd}/\text{m}^2$ )となり、1回だけ放電させた場合に消費電力が約421(W)のとき輝度が約451( $\text{cd}/\text{m}^2$ )となり、連続して第1および第2の放電を行うことにより、消費電力を約6%低減することができた。

#### 【0102】

また、点灯率が70%の場合、図示のように、連続して第1および第2の放電を行った場合、従来のように1回しか放電させない場合に比べて大幅に輝度が上昇していることが分かる。具体的には、連続して第1および第2の放電を行う場合に消費電力が約599(W)のとき輝度が約467( $\text{cd}/\text{m}^2$ )となり、1回の放電を行う場合に消費電力が約685(W)のとき輝度が約445( $\text{cd}/\text{m}^2$ )となり、消費電力を約12%低減することができた。

#### 【0103】

このように、連続して第1および第2の放電を行う場合、点灯率が大きいほど投入電力に対する発光効率が向上し、消費電力をより低減できることがわかる。一方、点灯率が所定値より小さい場合は、連続して第1および第2の放電を行うと逆に消費電力が増大する可能性があり、本実施の形態では、以下に説明するように、サブフィールドごとの点灯率に応じて第2の放電を発生させるタイミングを制御し、上記の効果を十分に享受できるようにしている。

#### 【0104】

次に、サブフィールドごとの点灯率に応じて維持パルスの波形を制御する動作について説明する。なお、以下の説明では、サブフィールド処理器3によりサステンドライバ6が制御され、維持パルスP<sub>su</sub>の波形を制御する動作について説明するが、スキャンドライバ5についても以下と同様にしてサブフィールド処理器3により制御され、同様にサブフィールドごとの点灯率に応じてスキャン電極12に印加される維持パルスの波形が制御される。

#### 【0105】

サブフィールド処理器3は、サブフィールド点灯率測定器8により測定された点灯率が、所定値より小さい場合には第1の放電のみが発生し、所定値以上の場合に第1および第2の放電が発生し、点灯率が大きくなるに従い、第1の放電と第2の放電とがより分離した状態で発生するように、サブフィールド点灯率信号SLに応じて維持パルスP<sub>su</sub>が再び立ち上がるタイミング、すなわち制御信号S1がハイレベルになるタイミング（および制御信号S3がローレベルになるタイミング）を順次変化させ、サステインドライバ6を制御している。

#### 【0106】

例えば、あるサブフィールドにおいて点灯率が所定値より小さい場合、制御信号S1がハイレベルになるタイミングを早くし、第1の放電により維持パルスP<sub>su</sub>の電圧が降下する前に維持パルスP<sub>su</sub>を再び立ち上げ、従来と同様に第1の放電のみを発生させる。一方、点灯率が大きくなると、制御信号S1がハイレベルになるタイミングを順次遅くし、第1の放電が弱まりまたは停止した後、第2の放電を発生させる。

#### 【0107】

上記のように、点灯率に応じて制御信号S1がハイレベルになるタイミングを順次遅くしているのは、第1の放電のみの場合は発光効率が向上せず輝度も変化しないが、急激に第1の放電のみの状態から第1および第2の放電の状態に変化させた場合、発光効率が急激に変化してPDP7上の輝度も急激に変化し、視覚的に違和感を与える可能性があるためである。

#### 【0108】

したがって、本実施の形態では、上記のように、サブフィールドごとの点灯率が大きくなるに従い、制御信号S1がハイレベルになるタイミングが順次遅くなるように制御し、1つの発光から2つの発光へ次第に変化させることにより、輝度を順次上昇させ、視覚的な違和感がないようにしている。なお、視覚的違和感がないように1つの発光から2つの発光へ切り換える制御として、制御信号S1がハイレベルになるタイミングを順次遅くしていくという上述した制御の他に、1つの発光で得られる輝度と2つの発光で得られる輝度の差を、信号処理で映像

信号レベルを変化させることにより目立たなくして切り換える制御も同様の効果が得られることは言うまでもない。

#### 【0109】

なお、1つの発光から2つの発光に切り換わるサブフィールドの点灯率は、総合的に消費電力を低減することができ、視覚的に違和感がないものであれば、特に限定されず、本実施の形態では、例えば、点灯率が25%以上の場合に、1つの発光から2つの発光へ変化するように制御信号S1がハイレベルになるタイミングを設定している。

#### 【0110】

上記のように、本実施の形態では、維持パルスの立ち上がり時に第1および第2の放電を連続して発生させることにより、投入電力に対する発光効率を向上させ、消費電力を低減することができる。また、サブフィールドごとの点灯率に応じて維持パルスが再び立ち上がるタイミングを制御しているので、発光効率を次第に向上させ、視覚的に違和感のない状態で消費電力を低減することができる。

#### 【0111】

次に、維持パルスP<sub>su</sub>が再び立ち上がるタイミングすなわち制御信号S1がハイレベルになるタイミングを変化させた場合の消費電力と点灯率との関係についてさらに詳細に説明する。図6は、図1に示すプラズマディスプレイ装置の制御信号S1がハイレベルになるタイミングを変化させた場合の効率評価値と点灯率との関係を示す図である。

#### 【0112】

なお、図中、黒丸は、制御信号S1がハイレベルになるタイミングの遅延時間が0nsの場合を示し、黒四角は遅延時間が50nsの場合を示し、黒三角は遅延時間が100nsの場合を示し、逆黒三角は遅延時間が150nsの場合を示し、黒菱形は遅延時間が200nsの場合を示し、白丸は遅延時間が250nsの場合を示し、白四角は遅延時間が300nsの場合を示し、白三角は遅延時間が350nsの場合を示し、逆白三角は遅延時間が400nsの場合を示している。また、図の縦軸の効率評価値は、それぞれの点灯率における遅延時間0nsの消費電力の逆数を効率の基準とし、この値で各遅延時間における消費電力の逆



数を除算して正規化した値である。すなわちこの効率評価値が大きいほど消費電力が小さくなることを示している。また、図の横軸はサブフィールドごとの点灯率（％）である。

#### 【0113】

図6に示すように、点灯率が低い範囲では、遅延時間が0 nsの場合が最も消費電力が低く、これ以外の範囲では、遅延時間の増加とともに消費電力が低減されるが、遅延時間が増加しすぎると特に点灯率が高い範囲で効率評価値が低下、すなわち消費電力が増加する。従って、このような特性を有するPDPを用いる場合、点灯率を所定の範囲ごとに区分し、その範囲ごとに点灯率に応じて遅延時間を順次大きくする制御方法では、点灯率が0～20％の場合に遅延時間を0 nsに設定し、20～30％の場合に遅延時間を250 nsに設定し、30～100％の場合に遅延時間を300 nsに設定することにより、点灯率に応じて遅延時間を増加させながら、消費電力を低減することができることがわかる。

#### 【0114】

一方、消費電力を最も低減するためには、点灯率が0～20％の場合に遅延時間を0 nsに設定し、20～30％の場合に遅延時間を350 nsに設定し、30～40％の場合に遅延時間を400 nsに設定し、40～100％の場合遅延時間を300 nsに設定する必要がある。すなわち、点灯率を所定の範囲ごとに区分し、その範囲ごとに点灯率の増加に応じて遅延時間を順次大きくさせた後、点灯率が所定範囲を越えた場合、遅延時間を再び小さくするように制御する必要がある。

#### 【0115】

このように、維持パルス $P_{su}$ が再び立ち上がるタイミングすなわち制御信号 $S_1$ がハイレベルになるタイミングを点灯率に応じて制御する場合、PDPの点灯率と消費電力との特性に応じて種々の制御を行うことができ、点灯率の増加に応じて遅延時間を順次増大させたり、点灯率の増加に応じて遅延時間を増大させた後、点灯率がさらに増加して所定値を越えた場合に遅延時間を短縮するように制御してもよい。

#### 【0116】

なお、遅延時間を所定値以上に増加させると、放電が不安定になる場合があるが、この場合、外部から回収コンデンサC1へ電荷を供給したり、維持期間の維持パルスの周波数を低くすることにより、安定に連続して放電を行わせることができる。

#### 【0117】

次に、図1に示すプラズマディスプレイ装置に適用される他のサステインドライバについて説明する。図7は、図1に示すサステインドライバの他の構成を示す回路図である。図7に示すサステインドライバ6'と図3に示すサステインドライバ6とで異なる点は、ノードN2とノードN1との間に回収コイルLLおよびダイオードDDが直列に付加された点であり、その他の点は図3に示すサステインドライバ6と同様であるので、同一部分には同一符号を付し、以下詳細な説明を省略する。なお、図7に示すサステインドライバ6'を図1に示すプラズマディスプレイ装置に適用する場合、スキヤンドライバ5も以下と同様に変更される。

#### 【0118】

図7に示すサステインドライバ6'では、ノードN2とノードN1との間に回収コイルLLおよびダイオードDDが直列に接続され、回収コイルLと回収コイルLLとが並列に接続される。従って、ノードN1からノードN2へ電流が流れる場合、回収コイルL、LLがともにLC共振動作に寄与し、ノードN2からノードN1へ電流が流れる場合、ダイオードDDにより回収コイルLLに流れる電流が制限され、回収コイルLのみがLC共振動作に寄与する。

#### 【0119】

図8は、図7に示すサステインドライバ6'の維持期間の動作を示すタイミング図である。図8に示すタイミング図と図4に示すタイミング図とで異なる点は、期間TBが延長され、これに応じて期間TCが短縮された点であり、その他の点は図4に示すタイミング図と同様であるので、異なる点についてのみ以下詳細に説明する。

#### 【0120】

期間TAにおいて、ダイオードDDにより回収コンデンサC1から回収コイル

LLに流れる電流が制限され、回収コンデンサC1からの電流は回収コイルLのみを流れる。したがって、回収コイルLのみがLC共振動作に寄与し、維持パルスP<sub>su</sub>の立ち上がり波形は、図3に示すサステインドライバ6と同様の波形となり、期間TCが短縮された期間だけ、期間TBにおいて維持パルスP<sub>su</sub>が電圧V<sub>sus</sub>に保持される期間が延長される。

#### 【0121】

次に、期間TCにおいて、回収コイルLLに流れる電流はダイオードDDにより制限されず、回収コイルL、LLがともにLC共振動作に寄与する。したがって、回収コイルLのインダクタンス値より小さい回収コイルL、LLの合成インダクタンス値によりLC共振が発生し、LC共振の周期が短くなり、維持パルスP<sub>su</sub>が短期間で急峻に降下する。

#### 【0122】

上記のように、期間TCを短縮して短縮した期間だけ期間TBを延長することにより、維持パルスP<sub>su</sub>が電圧V<sub>sus</sub>に保持される期間を延長することができる。したがって、第2の放電後に壁電荷を形成する期間を十分に確保することができ、壁電荷を安定に形成することができる。この結果、維持期間における点灯安定性を向上することができる。

#### 【0123】

次に、本発明の第2の実施の形態によるプラズマディスプレイ装置について説明する。図9は、本発明の第2の実施の形態によるプラズマディスプレイ装置の構成を示すブロック図である。

#### 【0124】

図9に示すプラズマディスプレイ装置と図1に示すプラズマディスプレイ装置とで異なる点は、サブフィールド処理器3が維持期間において第1および第2の放電に続いて第3の放電を発生させるようにスキャンドライバ5aおよびサステインドライバ6aを制御するサブフィールド処理器3aに変更され、サブフィールドごとの点灯率に応じて維持パルスの電圧を制御する電圧制御回路9が付加された点であり、その他の点は図1に示すプラズマディスプレイ装置と同様であるので、同一部分には同一符号を付し、以下異なる部分についてのみ詳細に説明す

る。

#### 【0125】

図9に示すサブフィールド処理器3aは、図1に示すサブフィールド処理器3の通常の動作に加え、サブフィールドごとの画像データSPおよびサブフィールド点灯率信号SL等から、維持期間において第1および第2の放電に続いて第3の放電を発生させるためのスキャンドライバ駆動制御信号CSおよびサステインドライバ駆動制御信号USを作成し、それぞれスキャンドライバ5aおよびサステインドライバ6aへ出力する。

#### 【0126】

電圧制御回路9は、サブフィールド点灯率測定器8から出力されるサブフィールド点灯率信号SLを受け、サブフィールドごとの点灯率に応じて維持パルスの電圧を制御するための電圧制御信号VC、VUをスキャンドライバ5aおよびサステインドライバ6aへそれぞれ出力する。

#### 【0127】

次に、図9に示すサステインドライバ6aについて詳細に説明する。図10は、図9に示すサステインドライバ6aの構成を示す回路図である。なお、本実施の形態のスキャンドライバ5aも、サステインドライバ6aと同様に構成され、同様に動作するので、スキャンドライバ5aに関する詳細な説明を省略し、サステインドライバ6aについてののみ、以下詳細に説明する。

#### 【0128】

図10に示すサステインドライバ6aと図3に示すサステインドライバ6とで異なる点は、トランジスタQ5、Q6、ダイオードD3、コイルL1、コンデンサC2および可変電圧源VRが付加された点であり、その他の点は図3に示すサステインドライバ6と同様であるので同一部分には同一符号を付し、以下異なる点についてののみ詳細に説明する。

#### 【0129】

図10に示すように、コンデンサC2は、ノードN4と接地端子との間に接続される。トランジスタQ5、ダイオードD3およびコイルL1はノードN4とノードN1との間に直列に接続される。トランジスタQ6の一端はノードN4に接

続され、他端は可変電圧源V Rの一端に接続される。トランジスタQ 5のゲートには、制御信号S 5が入力され、トランジスタQ 6のゲートには、制御信号S 6が入力される。可変電圧源V Rの他端は、接地端子に接続され、電圧制御回路9から出力される電圧制御信号V Uに応じて出力電圧を変化させる。

#### 【0130】

本実施の形態では、スキヤンドライバ5 aおよびサステインドライバ6 aが第1～第3の駆動手段および最終駆動手段に相当し、コンデンサC 2が第2の容量性素子に相当し、可変電圧源V Rが電圧源および可変電圧源に相当し、サブフィールド処理器3 aが制御手段に相当し、電圧制御回路9が電圧制御手段に相当し、コンデンサC 2、コイルL 1、トランジスタQ 5、Q 6、ダイオードD 3および可変電圧源V Rが第2の駆動手段に相当し、トランジスタQ 1、電流制限素子I Lおよび電源端子V 1が第3の駆動手段および最終駆動手段に相当し、その他の点は第1の実施の形態と同様である。

#### 【0131】

図11は、図10に示すサステインドライバ6 aの維持期間の動作を示すタイミング図である。図11には、図10のノードN 1の電圧、PDP 7の放電強度L RおよびトランジスタQ 1～Q 6に入力される制御信号S 1～S 6が示される。なお、制御信号S 1～S 6は、サステインドライバ駆動制御信号USとしてサブフィールド処理器3 aから出力される信号である。

#### 【0132】

まず、期間T Aにおいて、制御信号S 2、S 6がローレベルになりトランジスタQ 2、Q 6がオフし、制御信号S 3がハイレベルになりトランジスタQ 3がオンする。このとき、制御信号S 1はローレベルにありトランジスタQ 1はオフし、制御信号S 4はローレベルにありトランジスタQ 4はオフし、制御信号S 5はローレベルにありトランジスタQ 5はオフしている。したがって、回収コンデンサC 1がトランジスタQ 3およびダイオードD 1を介して回収コイルLに接続され、回収コイルLおよびパネル容量C pによるLC共振により、ノードN 1の電圧が接地電位V gから滑らかに上昇する。このとき、回収コンデンサC 1の電荷がトランジスタQ 3、ダイオードD 1および回収コイルLを介してパネル容量C

pへ放出される。

#### 【0133】

ノードN1の電圧が上昇し、維持期間における放電開始電圧を越え、放電セル14が第1の放電を開始すると、放電強度LRが上昇し始める。その後、第1の放電がある程度大きくなり、必要とされる放電電流が第1の回収コンデンサC1の電流供給能力を越えると、ノードN1の電圧が第1の極大値 $V_{pu1}$ から第1の極小値 $V_{pb1}$ へ降下し、第1の放電が弱まりまたは停止し、これに応じて放電強度LRも低下する。

#### 【0134】

次に、期間TBにおいて、制御信号S5がハイレベルになりトランジスタQ5がオンし、制御信号S3がローレベルになりトランジスタQ3がオフする。したがって、コンデンサC2がトランジスタQ5およびダイオードD3を介してコイルL1に接続され、コイルL1およびパネル容量CpによるLC共振により、ノードN1の電圧が再び滑らかに上昇する。このとき、コンデンサC2の電荷がトランジスタQ5、ダイオードD3およびコイルL1を介してパネル容量Cpへ放出される。

#### 【0135】

ここで、コンデンサC2の電圧は、後述するように、期間TEにおいてトランジスタQ6がオンして可変電圧源VRにより充電され、第1の極小値 $V_{pb1}$ と第2の極大値 $V_{pu2}$ との中間の電位より高い値に設定されている。したがって、LC共振によりノードN1の電圧が第1の極小値 $V_{pb1}$ から第2の極大値 $V_{pu2}$ まで上昇する。

#### 【0136】

ノードN1の電圧が上昇し、再び放電開始電圧を越え、放電セル14が第2の放電を開始すると、放電強度LRが上昇し始める。その後、第2の放電がある程度大きくなり、必要とされる放電電流がコンデンサC2の電流供給能力を越えると、ノードN1の電圧が第2の極大値 $V_{pu2}$ から第2の極小値 $V_{pb2}$ へ降下し、第2の放電が弱まりまたは停止し、これに応じて放電強度LRも低下する。

#### 【0137】

次に、期間TCにおいて、制御信号S1がハイレベルになりトランジスタQ1がオンし、制御信号S5がローレベルになりトランジスタQ5がオフする。このとき、制御信号S1の電流は、電流制限素子ILにより制限され、トランジスタQ1のチャネルを形成するための電荷がトランジスタQ1のゲートを介して緩やかに充電される。したがって、トランジスタQ1のチャネルの開放速度が遅くなり、期間TA、TBにおける立ち上がり速度すなわち接地電位Vgから第1の極大値Vpu1に達するまでの立ち上がり速度および第1の極小値Vpb1から第2の極大値Vpu2に達するまでの立ち上がり速度より遅い立ち上がり速度でノードN1の電圧が緩やかにVsusまで上昇する。したがって、維持パルスPsuに急峻に変化するエッジ部が形成されず、不要な電磁波の輻射が抑制される。

#### 【0138】

このとき、ノードN1の電圧が第2の極小値Vpb2から上昇し、再び放電開始電圧を越えると、放電セル14が第2の放電に続いて第3の放電を開始し、放電強度LRも再び上昇し始める。その後、ノードN1の電圧がVsusに保持されると、従来と同様に第3の放電が停止し、これに応じて放電強度LRも低下する。

#### 【0139】

次に、期間TDにおいて、制御信号S1がローレベルになりトランジスタQ1がオフし、制御信号S4がハイレベルになりトランジスタQ4がオンする。したがって、回収コンデンサC1がダイオードD2およびトランジスタQ4を介して回収コイルLに接続され、回収コイルLおよびパネル容量CpによるLC共振により、ノードN1の電圧が緩やかに降下する。このとき、パネル容量Cpに蓄えられた電荷は、回収コイルL、ダイオードD2およびトランジスタQ4を介して回収コンデンサC1に蓄えられ、電荷が回収される。

#### 【0140】

次に、期間TEにおいて、制御信号S2、S6がハイレベルになりトランジスタQ2、Q6がオンし、制御信号S4がローレベルになりトランジスタQ4がオフする。したがって、ノードN1が接地端子に接続され、ノードN1の電圧が降下し、接地電位Vgに固定される。また、可変電圧源VRがノードN4を介して

コンデンサC2に接続され、コンデンサC2が第1の極小値 $V_{pb1}$ と第2の極大値 $V_{pu2}$ との中間の電位より高い電圧まで充電される。

#### 【0141】

上記の動作を維持期間において繰り返し行うことにより接地電位 $V_g$ から電圧 $V_{sus}$ に立ち上がるときに、連続して第1～第3の放電を発生させる周期的な維持パルス $P_{su}$ を複数のサステイン電極13に印加することができる。なお、上記と同様にして、スキャン電極12にも、スキヤンドライバ5aにより上記の維持パルス $P_{su}$ と同様の波形を有し、 $180^\circ$ 位相のずれた維持パルスが周期的に印加される。

#### 【0142】

次に、サブフィールドごとの点灯率に応じて維持パルスの波形を制御する動作について説明する。なお、以下の説明では、サブフィールド処理器3aによりサステインドライバ6aが制御され、維持パルス $P_{su}$ の波形を制御する動作について説明するが、スキヤンドライバ5aについても以下と同様にしてサブフィールド処理器3aにより制御され、同様にサブフィールドごとの点灯率に応じてスキャン電極12に印加される維持パルスの波形が制御される。

#### 【0143】

サブフィールド処理器3aは、サブフィールド点灯率測定器8により測定された点灯率が、所定値より小さい場合には第1の放電のみが発生し、所定値以上の場合に第1～第3の放電が発生し、点灯率が大きくなるに従い、各放電がより分離した状態で発生するように、サブフィールド点灯率信号SLに応じて維持パルス $P_{su}$ が再び立ち上がるタイミング、すなわち制御信号S5、S1がハイレベルになるタイミング（および制御信号S3、S5がローレベルになるタイミング）を順次変化させ、サステインドライバ6aを制御している。

#### 【0144】

例えば、あるサブフィールドにおいて点灯率が所定値より小さい場合、制御信号S5、S1がハイレベルになるタイミングを早くし、第1の放電により維持パルス $P_{su}$ の電圧が降下する前に維持パルス $P_{su}$ を順次立ち上げ、従来と同様に第1の放電のみを発生させる。一方、点灯率が大きくなると、制御信号S5、



S 1 がハイレベルになるタイミングが順次遅くされ、第 1 の放電が弱まりまたは停止した後、第 2 の放電を発生させ、さらに、第 2 の放電が弱まりまたは停止した後、第 3 の放電を発生させる。

#### 【0145】

したがって、本実施の形態でも、第 1 の実施の形態と同様に、サブフィールドごとの点灯率が大きくなるに従い、制御信号 S 5，S 1 がハイレベルになるタイミングが順次遅くなるように制御され、1 つの発光から 3 つの発光へ次第に変化させることにより、輝度を順次上昇させ、視覚的な違和感がないようにしている。なお、視覚的違和感がないように 1 つの発光から 3 つの発光へ切り換える制御として、制御信号 S 5，S 1 がハイレベルになるタイミングを順次遅くしていくという上述した制御の他に、1 つの発光で得られる輝度と 3 つの発光で得られる輝度の差を、信号処理で映像信号レベルを変化させることにより目立たなくして切り換える制御も同様の効果が得られることは言うまでもない。この点に関しては、後述する第 3 の実施の形態も同様である。

#### 【0146】

なお、1 つの発光から 3 つの発光に切り換わるサブフィールドの点灯率は、総合的に消費電力を低減することができ、視覚的に違和感がないものであれば、特に限定されず、本実施の形態では、例えば、点灯率が 25 % 以上の場合に、1 つの発光から 3 つの発光へ変化するように制御信号 S 5，S 1 がハイレベルになるタイミングを設定している。

#### 【0147】

次に、サブフィールドごとの点灯率に応じて維持パルスの電圧を制御する動作について説明する。なお、以下の説明では、電圧制御回路 9 によりサステインドライバ 6 a が制御され、維持パルス P s u の電圧を制御する動作について説明するが、スキャンドライバ 5 a についても以下と同様にして電圧制御回路 9 により制御され、同様にサブフィールドごとの点灯率に応じてスキャン電極 1 2 に印加される維持パルスの電圧が制御される。

#### 【0148】

点灯率が大きくなると、必要な放電電流が増加してロード N 1 の電圧低下が大

きくなり、第1の極小値 $V_{pb1}$ が低下し、点灯率が小さくなると、必要な放電電流が減少してノードN1の電圧低下が小さくなり、第1の極小値 $V_{pb1}$ が上昇する。一方、回収コイルLおよびパネル容量 $C_p$ によるLC共振によりノードN1の電圧を第2の極大値 $V_{pu2}$ まで上昇させるためには、ノードN2の電圧を第1の極小値 $V_{pb1}$ と第2の極大値 $V_{pu2}$ の中間の電位より高くしなければならない。

#### 【0149】

したがって、第2の放電が安定に行えるようにもとの第2の極大値 $V_{pu2}$ までノードN1の電圧を上昇させるためには、点灯率が大きくなり、第1の極小値 $V_{pb1}$ が $\Delta V$ だけ低下した場合、ノードN2の電圧を $\Delta V/2$ だけ低下させ、点灯率が小さくなり、第1の極小値 $V_{pb1}$ が $\Delta V$ だけ上昇した場合、ノードN2の電圧を $\Delta V/2$ だけ上昇させる必要がある。このため、本実施の形態では、第2の放電を安定に行うため、以下のようにして、点灯率に応じて維持パルス $P_{su}$ の電圧を制御している。

#### 【0150】

電圧制御回路9は、サブフィールド点灯率測定器8により測定された点灯率が所定値以上になり、第1～第3の放電を発生させる場合、点灯率が大きくなるほど可変電圧源VRの出力電圧が小さくなるように、サブフィールド点灯率信号SLに応じてサステインドライバ6aの可変電圧源VRを制御している。

#### 【0151】

例えば、あるサブフィールドにおいて、点灯率が大きくなり第1の極小値 $V_{pb1}$ が小さくなると、電圧制御回路9は、点灯率が大きくなるほど可変電圧源VRの出力電圧が小さくなるように電圧制御信号VUを可変電圧源VRへ出力する。このとき、可変電圧源VRは、電圧制御信号VUに応じて出力電圧を低下させ、ノードN2の電圧を低下させる。したがって、第1の極小値 $V_{pb1}$ が小さくなくても、もとの第2の極大値 $V_{pu2}$ までノードN1の電圧を上昇させることができ、連続して第2の放電を安定に行うことが可能となる。

#### 【0152】

一方、点灯率が小さくなると、これに応じて可変電圧源VRの出力電圧を上昇

させるための電圧制御信号 $V_U$ が出力され、ノード $N_2$ の電圧が上昇する。したがって、第1の極小値 $V_{pb1}$ が大きくなっても、もとの第2の極大値 $V_{pu2}$ にノード $N_1$ の電圧を上昇させることができ、連続して第2の放電を安定に行うことが可能となる。

#### 【0153】

上記のように、本実施の形態では、維持パルスの立ち上がり時に第1～第3の放電を連続して発生させることにより、投入電力に対する発光効率を向上させ、消費電力を低減することができる。また、サブフィールドごとの点灯率に応じて維持パルスが再び立ち上がるタイミングを制御しているので、発光効率を次第に向上させ、視覚的に違和感のない状態で消費電力を低減することができる。さらに、サブフィールドごとの点灯率に応じて維持パルスの電圧を制御しているので、簡略な回路構成により第2の放電を安定に行うことができる。

#### 【0154】

なお、上記の説明では、3回連続して放電する場合について説明したが、連続放電回数は上記の例に特に限定されず、それ以上の回数による連続放電を行ってもよい。この場合、図10に示すコンデンサ $C_2$ 、トランジスタ $Q_5$ 、 $Q_6$ 、ダイオード $D_3$ および可変電圧源 $V_R$ から構成される駆動回路を各放電用に順次付加することにより、上記と同様に連続して放電を行うことができる。

#### 【0155】

また、連続して放電を行わせる場合、本発明では、維持パルスの最後の放電を行わせる部分の波形が以下のように構成される。図12は、複数回のLC共振により順次維持パルスの電圧を上昇させ、最終的に電圧 $V_{sus}$ まで上昇させるときの維持パルス $P_{su}$ の波形を示す図である。

#### 【0156】

図12に示すように、維持パルス $P_{su}$ は、第1ステップで期間 $\Delta t_1$ の間に電圧 $\Delta V_1$ だけ上昇してその後降下し、次のステップで期間 $\Delta t_2$ の間に電圧 $\Delta V_2$ にだけ上昇し、このように順次LC共振により上昇し、最後に期間 $\Delta t_n$ の間に電圧 $\Delta V_n$ だけ上昇し、接地電位 $V_g$ から電圧 $V_{sus}$ まで上昇する。このとき、各ステップでの維持パルス $P_{su}$ の立ち上がり速度 $\Delta V_1 / \Delta t_1$ 、 $\Delta V$

$2/\Delta t_2$ 、…、 $\Delta V_{n-1}/\Delta t_{n-1}$ に対して、最終ステップでの立ち上がり速度 $\Delta V_n/\Delta t_n$ が最も小さくなるように、電流制限素子 $I_L$ によりトランジスタ $Q_1$ のゲートに入力される制御信号 $S_1$ の電流値が制限される。

【0157】

このように、維持パルス $P_{su}$ の各ステップでの上昇波形は、 $LC$ 共振による複数の滑らかなオーバーシュート波形により構成され、最終的に電源端子 $V_1$ の電圧 $V_{sus}$ に達する場合も緩やかに上昇させることができる。したがって、従来のように急峻に変化するエッジ部を形成することはなく、不要な電磁波の輻射を抑制することができる。

【0158】

次に、本発明の第3の実施の形態によるプラズマディスプレイ装置について説明する。図13は、本発明の第3の実施の形態によるプラズマディスプレイ装置の構成を示すブロック図である。

【0159】

図13に示すプラズマディスプレイ装置と図9に示すプラズマディスプレイ装置とで異なる点は、極小値検出器 $10a$ 、 $10b$ が付加された点であり、その他の点は図9に示すプラズマディスプレイ装置と同様であるので、同一部分には同一符号を付し、以下異なる部分についてのみ詳細に説明する。

【0160】

図13に示す極小値検出器 $10a$ は、各スキャン電極 $12$ の維持期間における維持パルスの極小値を検出し、その結果を極小値信号 $MC$ として電圧制御回路 $9a$ へ出力する。極小値検出器 $10b$ は、サステイン電極 $13$ の維持期間における維持パルスの極小値を検出し、その結果を極小値信号 $MU$ として電圧制御回路 $9a$ へ出力する。

【0161】

電圧制御回路 $9a$ は、極小値信号 $MC$ 、 $MU$ に応じて、スキャンドライバ $5a$ の可変電圧源の出力電圧を制御するための電圧制御信号 $VC$ およびサステインドライバ $6a$ の可変電圧源 $VR$ の出力電圧を制御するための電圧制御信号 $VU$ をスキャンドライバ $5a$ およびサステインドライバ $6a$ へそれぞれ出力する。以降の

スキャンドライバ5 aおよびサステインドライバ6 aの動作およびサブフィールドごとの点灯率に応じた維持パルスの波形の制御動作は、第2の実施の形態と同様であるので、詳細な説明は省略する。

#### 【0162】

本実施の形態では、電圧制御回路9 aが電圧制御手段に相当し、極小値検出器10 a, 10 bが電位検出手段に相当し、その他の点は第2の実施の形態と同様である。

#### 【0163】

次に、サブフィールドごとの点灯率に応じて維持パルスの電圧を制御する動作について説明する。なお、以下の説明では、電圧制御回路9 aによりサステインドライバ6 aが制御され、維持パルス $P_{su}$ の電圧を制御する動作について説明するが、スキャンドライバ5 aについても以下と同様にして電圧制御回路9 aにより制御され、極小値検出器10 aにより検出された各スキャン電極12の維持期間における維持パルスの第1の極小値に応じてスキャン電極12に印加される維持パルスの電圧が制御される。

#### 【0164】

電圧制御回路9 aは、極小値検出器10 bより検出された第1の極小値 $V_{pb1}$ が小さくなるほど可変電圧源VRの出力電圧が小さくなるように、極小値信号MUに応じてサステインドライバ6 aの可変電圧源VRを制御している。

#### 【0165】

例えば、あるサブフィールドにおいて、点灯率が大きくなり第1の極小値 $V_{pb1}$ が小さくなると、電圧制御回路9 aは、第1の極小値 $V_{pb1}$ が小さくなるほど可変電圧源VRの出力電圧が小さくなるように、具体的には、第1の極小値 $V_{pb1}$ が $\Delta V$ だけ低下した場合に出力電圧が $\Delta V/2$ だけ低下するように電圧制御信号VUを可変電圧源VRへ出力する。このとき、可変電圧源VRは、電圧制御信号VUに応じて出力電圧を低下させ、ロードN2の電圧を低下させる。したがって、第1の極小値 $V_{pb1}$ が小さくなっても、もとの第2の極大値 $V_{pu2}$ までロードN1の電圧を上昇させることができ、連続して第2の放電を安定に行うことが可能となる。

#### 【0166】

一方、点灯率が小さくなり第1の極小値 $V_{pb1}$ が大きくなると、電圧制御回路9aは、第1の極小値 $V_{pb1}$ が大きくなるほど可変電圧源VRの出力電圧が大きくなるように、具体的には、第1の極小値 $V_{pb1}$ が $\Delta V$ だけ上昇した場合に出力電圧が $\Delta V/2$ だけ上昇するように電圧制御信号VUを可変電圧源VRへ出力する。このとき、可変電圧源VRは、電圧制御信号VUに応じて出力電圧を上昇させ、ノードN2の電圧を上昇させる。したがって、第1の極小値 $V_{pb1}$ が大きくなっても、もとの第2の極大値 $V_{pu2}$ までノードN1の電圧を上昇させることができ、連続して第2の放電を安定に行うことが可能となる。

#### 【0167】

上記のように、本実施の形態でも、第2の実施の形態と同様の効果を得ることができるとともに、維持パルスの第1の極小値を直接検出しているので、第2の極大値をより高精度に調整することができ、第2の放電をより安定に行うことができる。

#### 【0168】

次に、本発明の第4の実施の形態によるプラズマディスプレイ装置について説明する。図14は、本発明の第4の実施の形態によるプラズマディスプレイ装置の構成を示すブロック図である。

#### 【0169】

図14に示すプラズマディスプレイ装置と図1に示すプラズマディスプレイ装置とで異なる点は、サブフィールド処理器3がサブフィールド点灯率信号に応じてスキヤンドライバ5およびサステインドライバ6から出力される維持パルスが再び立ち上がるタイミングを切り換えるとともに切り換え前後でPDP1上での輝度が等しくなるように維持パルスのパルス数を変化させるようにスキヤンドライバ5およびサステインドライバ6を制御するサブフィールド処理器3bに変更された点であり、その他の点は図1に示すプラズマディスプレイ装置と同様であるので、同一部分には同一符号を付し、以下異なる部分についてのみ詳細に説明する。

#### 【0170】

図 1 4 に示すサブフィールド処理器 3 b は、図 1 に示すサブフィールド処理器 3 の通常の動作に加え、維持パルスを再び増大させるタイミングを切り換えた場合に切り換え前後で輝度が等しくなるように維持パルスのパルス数を増減するためのスキンドライバ駆動制御信号 C S およびサステインドライバ駆動制御信号 U S を作製し、それぞれスキンドライバ 5 およびサステインドライバ 6 へ出力する。

#### 【0171】

本実施の形態では、サブフィールド処理器 3 b が制御手段に相当し、その他の点は第 1 の実施の形態と同様である。

#### 【0172】

図 6 に示すような特性を有する P D P を用い、例えば、点灯率が 2 0 ～ 3 0 % の場合に遅延時間を 2 5 0 n s に設定し、3 0 ～ 4 0 % の場合に遅延時間を 3 0 0 n s に設定すると、点灯率 3 0 % を境に輝度が  $43.9 \text{ cd/m}^2$  から  $43.1 \text{ cd/m}^2$  へ変化し、 $8 \text{ cd/m}^2$  だけ輝度が変化する。

#### 【0173】

このような輝度変化を補正するため、サブフィールド処理器 3 b は、遅延時間の切り換えと同時に切り換え後の維持パルスのパルス数を  $43.1 / 43.9$  倍に補正する。例えば、維持パルス数が 1 0 0 パルスの場合、9 8 ( $\equiv 100 \times 43.1 / 43.9$ ) パルスに変更し、維持パルス数が 1 5 0 パルスの場合、1 4 7 ( $\equiv 150 \times 43.1 / 43.9$ ) パルスに変更する。

#### 【0174】

このようにパルス数を補正することにより、遅延時間の切り換え前後で輝度が等しくなり、視覚的な違和感を与えることなく、遅延時間すなわち維持パルスが再び立ち上がるタイミングを切り換えることができる。

#### 【0175】

また、上記のように切り換え前後で輝度が異なる場合、一度に大きく遅延時間を変化せずに、小刻みに遅延時間を切り換え、輝度が略連続するように変化させるようにしてもよい。例えば、上記のように、点灯率が 2 0 ～ 3 0 % の場合に遅延時間を 2 5 0 n s に設定し、映像信号の連続性を利用し、その後点灯率が 1 %

増加するごとに遅延時間を5 nsだけ順次増加させ、点灯率が40%の場合に遅延時間が300 nsとなるようにしてもよい。この場合、遅延時間の切り換え前後の輝度の変化は、 $2.4 (= (455 - 431) / 10) \text{ cd/m}^2$ と微小なものとなり、視覚的な違和感を与えることなく、遅延時間すなわち維持パルスが再び立ち上がるタイミングを点灯率に応じて制御することができる。

#### 【0176】

次に、本発明の第5の実施の形態によるプラズマディスプレイ装置について説明する。図15は、本発明の第5の実施の形態によるプラズマディスプレイ装置の構成を示すブロック図である。

#### 【0177】

図15に示すプラズマディスプレイ装置と図1に示すプラズマディスプレイ装置とで異なる点は、サブフィールドごとの点灯率に応じてスキンドライバ5bおよびサステインドライバ6bのインダクタンス値を変化させるインダクタンス制御回路15が付加された点であり、その他の点は図1に示すプラズマディスプレイ装置と同様であるので、同一部分には同一符号を付し、以下異なる部分についてのみ詳細に説明する。

#### 【0178】

図15に示すインダクタンス制御回路15は、サブフィールド点灯率測定器8から出力されるサブフィールド点灯率信号SLを受け、サブフィールドごとの点灯率に応じてLC共振に寄与するインダクタンス値を制御するためのインダクタンス制御信号LC、LUをスキンドライバ5bおよびサステインドライバ6bへそれぞれ出力する。

#### 【0179】

次に、図15に示すサステインドライバ6bについて詳細に説明する。図16は、図15に示すサステインドライバ6bの構成を示す回路図である。なお、本実施の形態のスキンドライバ5bもサステインドライバ6bと同様に構成され、同様に動作するので、スキンドライバ5bに関する詳細な説明を省略し、サステインドライバ6bについてののみ、以下詳細に説明する。

#### 【0180】



図 16 に示すサステインドライバ 6 b と図 3 に示すサステインドライバ 6 とで異なる点は、回収コイル L がインダクタンス制御信号 L U に応じてインダクタンス値を変化させる可変インダクタンス部 V L に変更された点であり、その他の点は図 3 に示すサステインドライバ 6 と同様であるので同一部分に同一符号を付し、以下異なる点についてのみ詳細に説明する。

#### 【0181】

図 16 に示す可変インダクタンス部 L V は、ノード N 2 とノード N 1 との間に接続され、インダクタンス制御回路 15 から出力されるインダクタンス制御信号 L U に応じてインダクタンス値を変化させる。

#### 【0182】

本実施の形態では、スキヤンドライバ 5 b およびサステインドライバ 6 b が第 1 および第 2 の駆動手段および最終駆動手段に相当し、可変インダクタンス部 V L、回収コンデンサ C 1、トランジスタ Q 3 およびダイオード D 1 が第 1 の駆動手段に相当し、インダクタンス制御回路 15 がインダクタンス制御手段に相当し、可変インダクタンス部 V L がインダクタンス手段および可変インダクタンス手段に相当し、その他の点は第 1 の実施の形態と同様である。

#### 【0183】

図 17 は、図 16 に示す可変インダクタンス部 V L の構成を示す回路図である。図 17 に示す可変インダクタンス部 V L は、回収コイル L B、L S、トランジスタ Q L を含む。

#### 【0184】

回収コイル L B は、ノード N 2 とノード N 1 との間に接続され、回収コイル L S およびトランジスタ Q L がノード N 2 とノード N 1 との間に直列に接続され、回収コイル L B と回収コイル L S とが並列に接続される。トランジスタ Q L のゲートにはインダクタンス制御信号 L U が入力される。

#### 【0185】

ここで、回収コイル L B のインダクタンス値が  $0.6 \mu\text{H}$  であり、回収コイル L S のインダクタンス値が  $0.9 \mu\text{H}$  である場合、回収コイル L B、L S の合成インダクタンス値は  $0.36 \mu\text{H}$  となる。また、インダクタンス値が  $0.6 \mu\text{H}$

の場合の各遅延時間における点灯率と効率評価値との関係は図 18 に示すようになり、インダクタンス値が  $0.36\ \mu\text{H}$  の場合の各遅延時間における点灯率と効率評価値との関係は図 6 に示したものとなる。なお、図 18 中、各記号が表わす遅延時間は図 6 と同様であり、それぞれの点灯率における各遅延時間の効率評価値は、図 6 に示した相対する点灯率の遅延時間が  $0\ \text{ns}$  の場合すなわちインダクタンス値が  $0.36\ \mu\text{H}$  での相対する点灯率の遅延時間  $0\ \text{ns}$  の効率評価値を基準とし、この値で除算して正規化してある。この効率評価値が大きいほど消費電力が小さくなることを示している。

#### 【0186】

図 18 と図 6 とを比較すると、インダクタンス値が大きい図 18 の方が消費電力がより低減されていることがわかる。したがって、上記の各実施の形態のように、遅延時間を制御するだけでなく LC 共振に寄与するインダクタンス値を変化させることでも消費電力を低減できる。

#### 【0187】

例えば、点灯率が  $0\sim 20\%$  の場合にインダクタンス値を  $0.6\ \mu\text{H}$  かつ遅延時間を  $0\ \text{ns}$  に設定し、 $20\sim 30\%$  の場合にインダクタンス値を  $0.6\ \mu\text{H}$  かつ遅延時間を  $150\ \text{ns}$  に設定し、 $30\sim 100\%$  の場合にインダクタンス値を  $0.36\ \mu\text{H}$  かつ遅延時間を  $300\ \text{ns}$  に設定することにより、より消費電力を低減できる。

#### 【0188】

したがって、点灯率が  $0\sim 30\%$  の場合、インダクタンス制御回路 15 は、インダクタンス制御信号 LU としてローレベルの信号を出力し、トランジスタ QL がオフされ、 $0.6\ \mu\text{H}$  のインダクタンス値を有するインダクタンス LB のみが LC 共振に寄与する。また、点灯率が  $30\sim 100\%$  の場合、インダクタンス制御回路 15 は、インダクタンス制御信号 LU としてハイレベルの信号を出力し、トランジスタ QL がオンされ、 $0.36\ \mu\text{H}$  のインダクタンス値を有する回収コイル LS、LB の合成インダクタンスが LC 共振に寄与する。

#### 【0189】

また、サブフィールド処理器 3c は、点灯率が  $0\sim 20\%$  の場合に遅延時間が

0 ns になり、20～30%の場合に遅延時間が150 ns になり、30～100%の場合に遅延時間が300 ns になるように、スキンドライバ制御信号CS およびサステインドライバUS によりスキンドライバ5b およびサステインドライバ6b を制御する。

#### 【0190】

このように、本実施の形態では、維持パルスが再び増加するタイミングだけでなく、点灯率の増大に応じて維持パルスを立ち上げるLC共振のインダクタンス値が大きくなるように制御しているので、より消費電力を低減した状態で放電を行うことができる。なお、上記の説明では、維持パルスが再び立ち上がるタイミングおよびインダクタンス値をともに制御したが、インダクタンス値のみを制御して消費電力を低減するようにしてもよい。

#### 【0191】

図19は、図16に示す可変インダクタンス部の他の例の構成を示す回路図である。図19に示す可変インダクタンス部は、回収コイルLa～Ld、トランジスタQa～Qdを含む。

#### 【0192】

回収コイルLa およびトランジスタQa は並列に接続され、以降同様に回収コイルLb～Ld およびトランジスタQb～Qd がそれぞれ並列に接続され、並列に接続された回収コイルおよびトランジスタがロードN2 とロードN1 との間に直列に接続される。

#### 【0193】

ここで、回収コイルLa のインダクタンス値を $L_0$  とすると、回収コイルLb のインダクタンス値は $L_0 / 2$  に、回収コイルLc のインダクタンス値は $L_0 / 4$  に、回収コイルLd のインダクタンス値は $L_0 / 8$  にそれぞれ設定される。この場合、インダクタンス制御信号LU としてインダクタンス制御回路15 から4つのインダクタンス制御信号LU1～LU4 を出力し、トランジスタQa～Qd のオン／オフを制御することにより、 $2^4$  通りのインダクタンス値を設定することができる。したがって、本例の場合、点灯率に応じてより細かくインダクタンス値を変化させ、より最適なLC共振の状態に設定することができ、消費電力を

より低減することができる。

#### 【0194】

なお、回収コイルおよびトランジスタの接続数は、上記の4つに特に限定されず、種々の接続数に変更可能である。また、可変インダクタンス部としては、上記の各例に特に限定されず、インダクタンス制御信号に応じてインダクタンス値を可変できるものであれば他の構成であってもよい。

#### 【0195】

なお、上記の各実施の形態では、ADS方式によるサブフィールド分割を例に説明したが、アドレス・サステイン同時駆動方式によるサブフィールド分割等であっても同時に点灯される放電セルの点灯率を検出することにより同様の効果を得ることができる。また、上記の説明では、立ち上がり時に放電させる正極性の駆動パルスを用いる場合について主に説明したが、立ち下がり時に放電させる負極性の駆動パルスを用いる場合にも本発明を同様に適用することができる。

#### 【0196】

##### 【発明の効果】

本発明によれば、第1の放電により駆動パルスの電圧が減少して第1の放電が少なくとも弱められた後に、駆動パルスの電圧を増加させることにより第1の放電に続けて第2の放電を発生させているので、連続して放電させることにより放電時の輝度を高めることができるとともに、必要最低限の電力を投入して各放電を発生させることができ、投入電力に対する発光効率を向上させて消費電力を低減することができる。

##### 【図面の簡単な説明】

##### 【図1】

本発明の第1の実施の形態によるプラズマディスプレイ装置の構成を示すブロック図

##### 【図2】

図1に示すプラズマディスプレイ装置に用いられるADS方式を説明するための図

##### 【図3】

図 1 に示すサステインドライバの構成を示す回路図

【図 4】

図 3 に示すサステインドライバの維持期間の動作を示すタイミング図

【図 5】

図 1 に示すプラズマディスプレイ装置の消費電力と輝度との関係を示す図

【図 6】

図 1 に示すプラズマディスプレイ装置の制御信号がハイレベルになるタイミングを変化させた場合の効率評価値と点灯率との関係を示す図

【図 7】

図 1 に示すサステインドライバの他の構成を示す回路図

【図 8】

図 7 に示すサステインドライバの維持期間の動作を示すタイミング図

【図 9】

本発明の第 2 の実施の形態によるプラズマディスプレイ装置の構成を示すブロック図

【図 10】

図 9 に示すサステインドライバの構成を示す回路図

【図 11】

図 10 に示すサステインドライバの維持期間の動作を示すタイミング図

【図 12】

本発明により複数回連続して放電させる場合の維持パルスの波形を示す図

【図 13】

本発明の第 3 の実施の形態によるプラズマディスプレイ装置の構成を示すブロック図

【図 14】

本発明の第 4 の実施の形態によるプラズマディスプレイ装置の構成を示すブロック図

【図 15】

本発明の第 5 の実施の形態によるプラズマディスプレイ装置の構成を示すプロ

ック図

【図 1 6】

図 1 5 に示すサステインドライバの構成を示す回路図

【図 1 7】

図 1 6 に示す可変インダクタンス部の構成を示す回路図

【図 1 8】

インダクタンス値が  $0.6 \mu\text{H}$  の場合の各遅延時間における点灯率と効率評価値との関係を示す図

【図 1 9】

図 1 6 に示す可変インダクタンス部の他の例の構成を示す回路図

【図 2 0】

従来のプラズマディスプレイ装置の放電セルの駆動方法を説明するための図

【図 2.1】

従来のプラズマディスプレイ装置のサステインドライバの構成を示す回路図

【図 2 2】

図 2 1 に示すサステインドライバの維持期間の動作を示すタイミング図

【符号の説明】

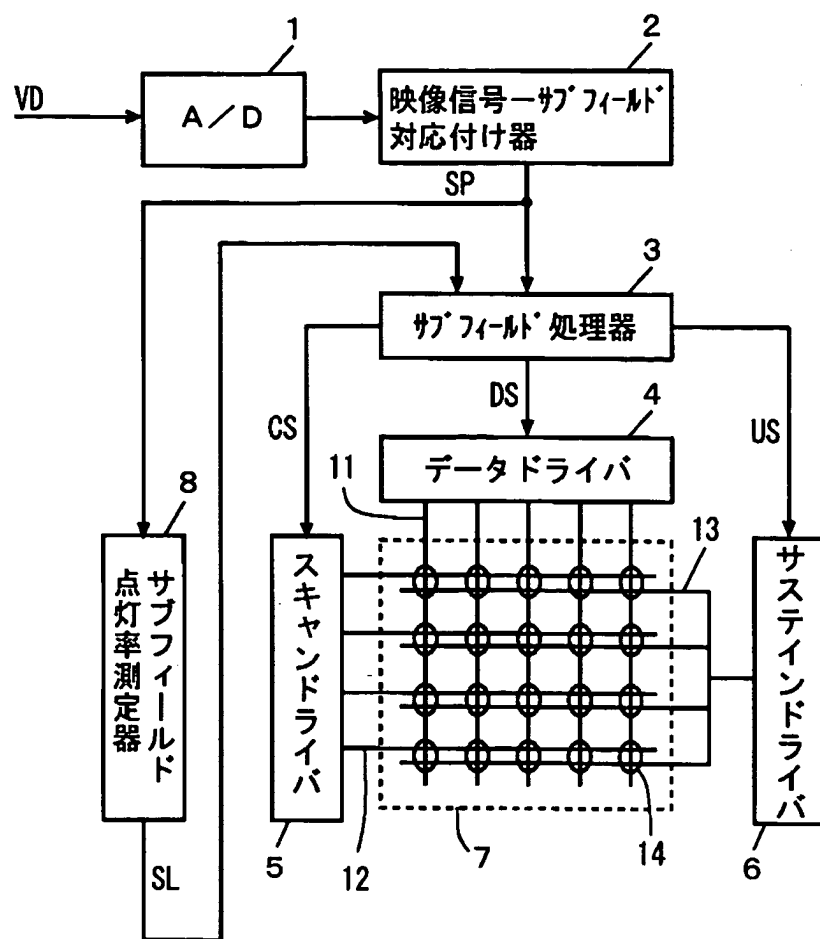
- 1 A/Dコンバータ
- 2 映像信号—サブフィールド対応付け器
- 3, 3 a ~ 3 c サブフィールド処理器
- 4 データドライバ
- 5, 5 a, 5 a スキャンドライバ
- 6, 6', 6 a, 6 b サステインドライバ
- 7 PDP
- 8 サブフィールド点灯率測定器
- 9, 9 a 電圧制御回路
- 10 a, 10 b 極小値検出器
- 11 アドレス電極
- 12 スキャン電極

l 3 サステイン電極  
l 4 放電セル  
l 5 インダクタンス制御回路  
C 1 回収コンデンサ  
C 2 コンデンサ  
D 1 ~ D 3 , D D ダイオード  
L , L L , L B , L S , L a ~ L d 回収コイル  
L 1 コイル  
V L 可変インダクタンス部  
I L 電流制限素子  
Q 1 ~ Q 6 , Q L , Q a ~ Q d F E T  
V R 可変電圧源

【書類名】

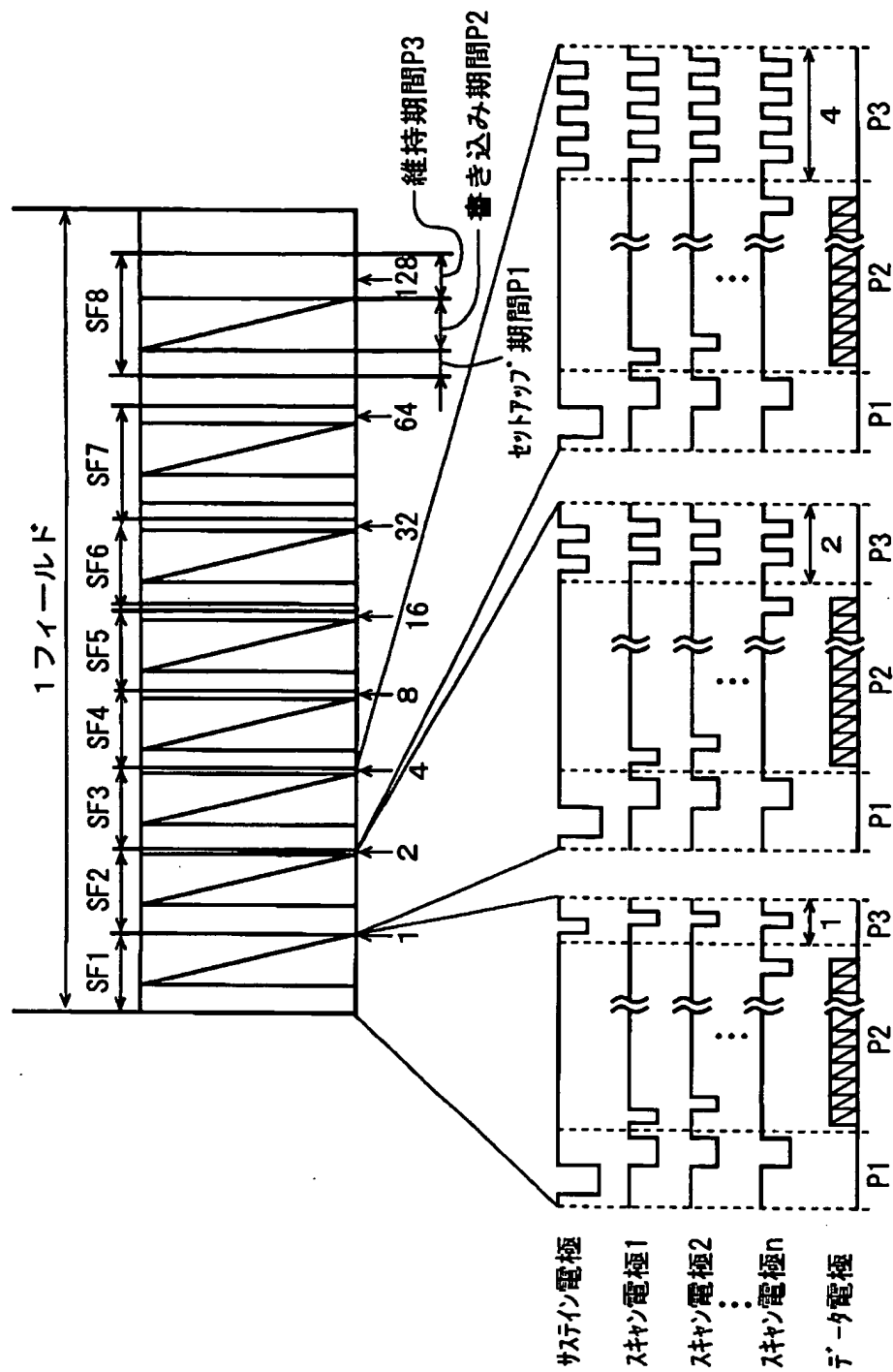
図面

【図 1】

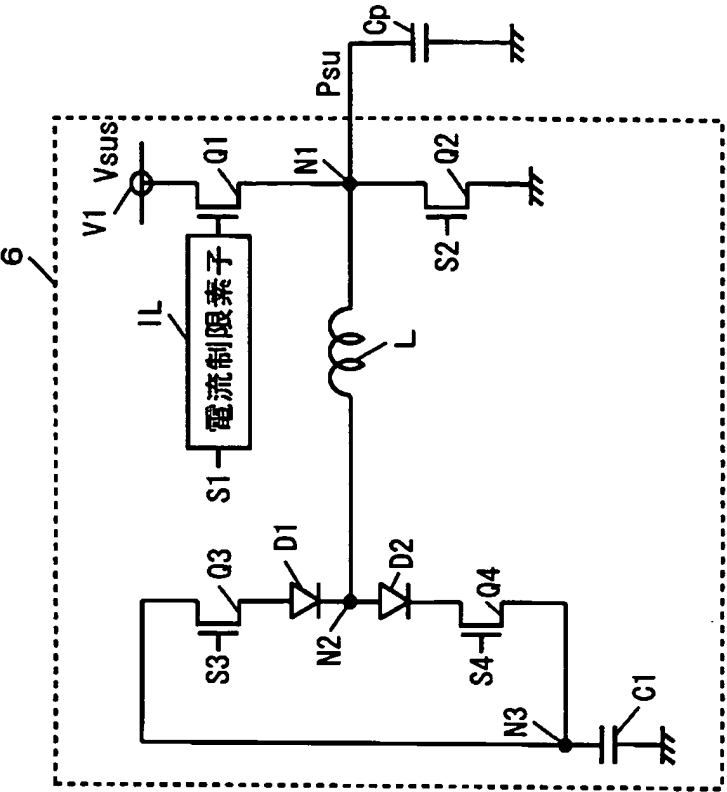




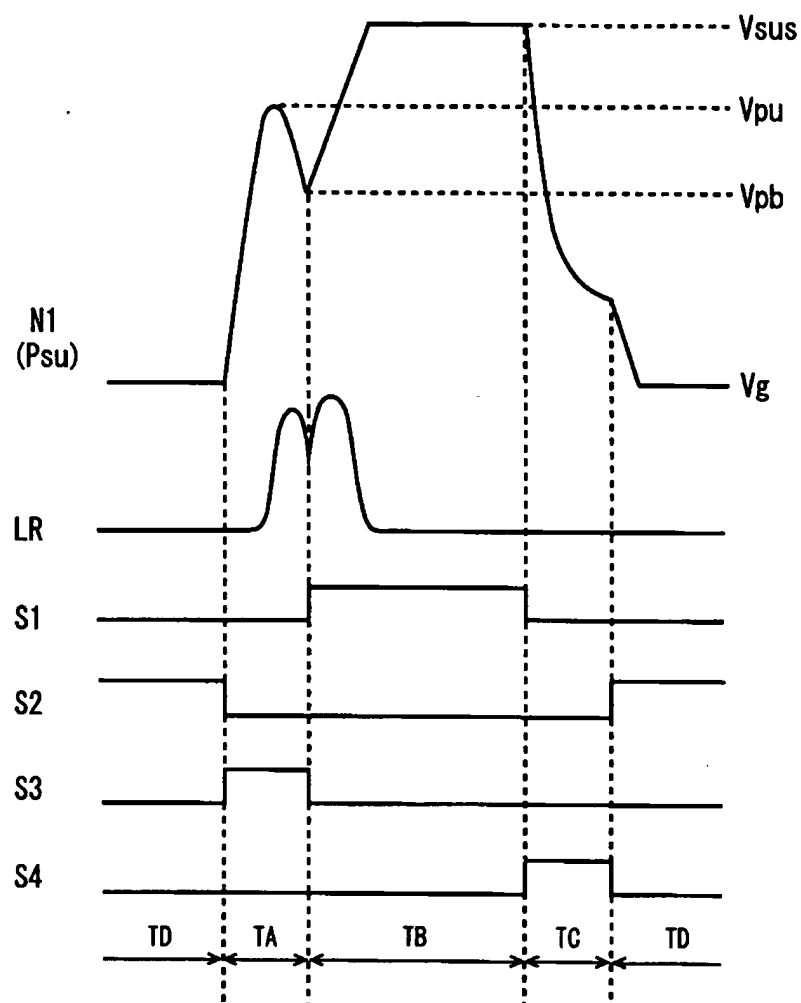
【図 2】



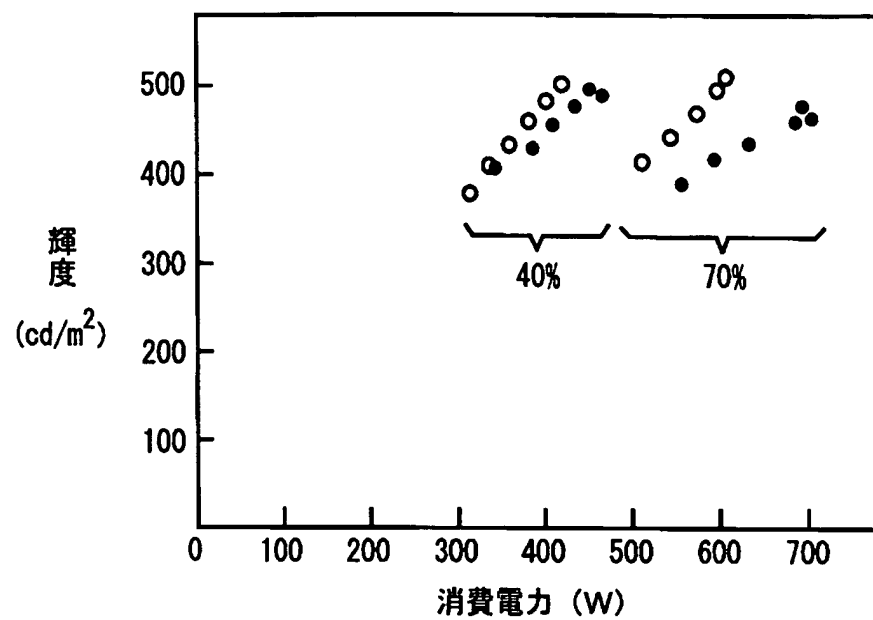
【図 3】



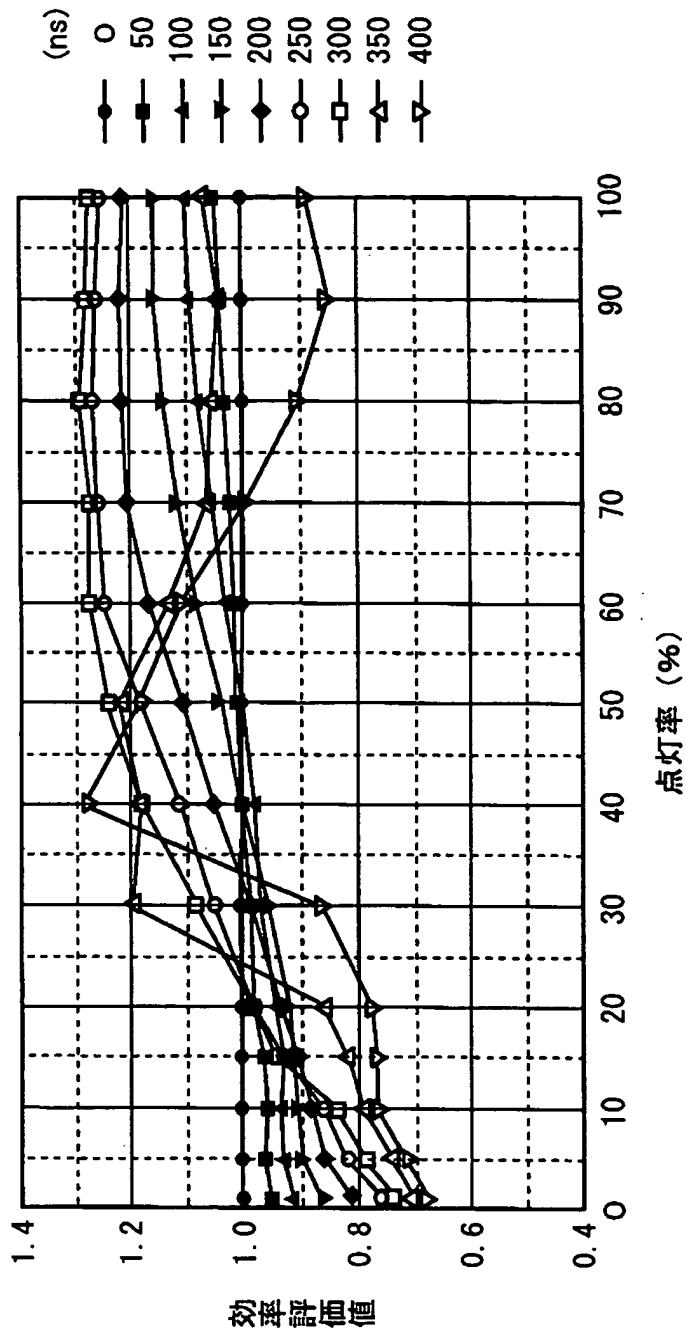
【 図 4 】



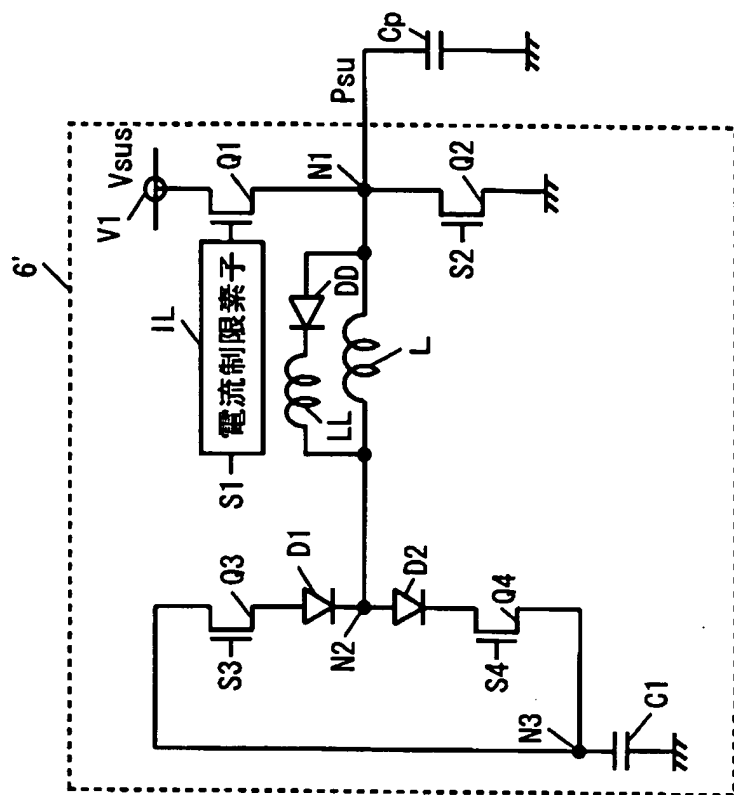
【図 5】



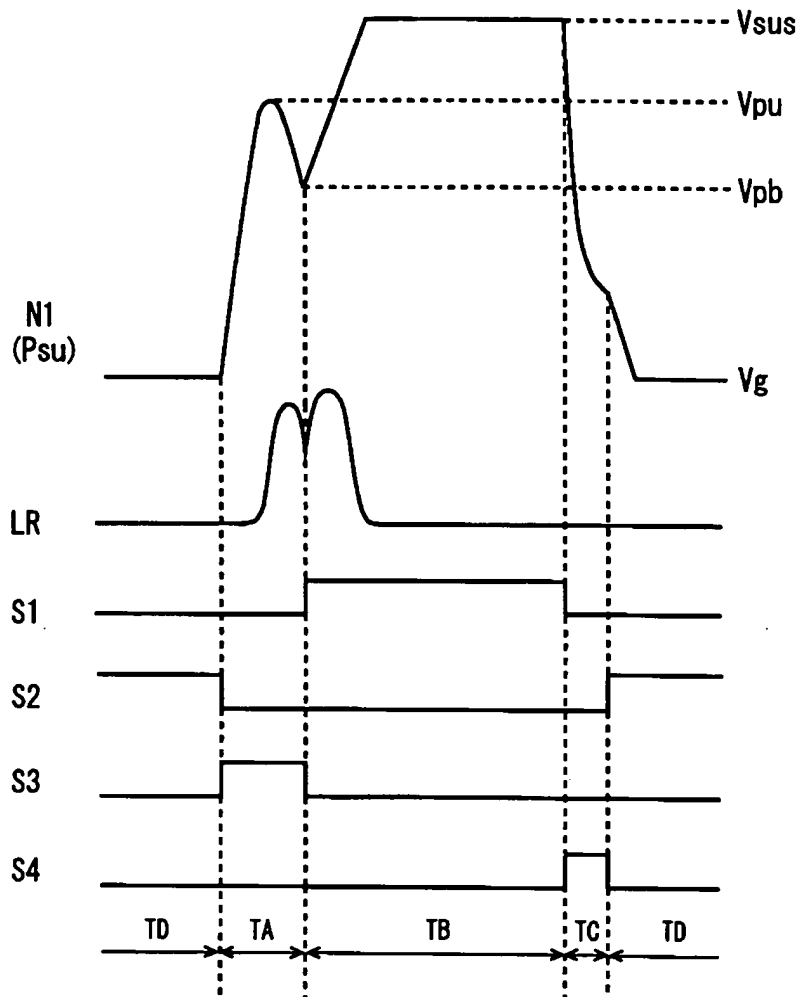
【图 6】



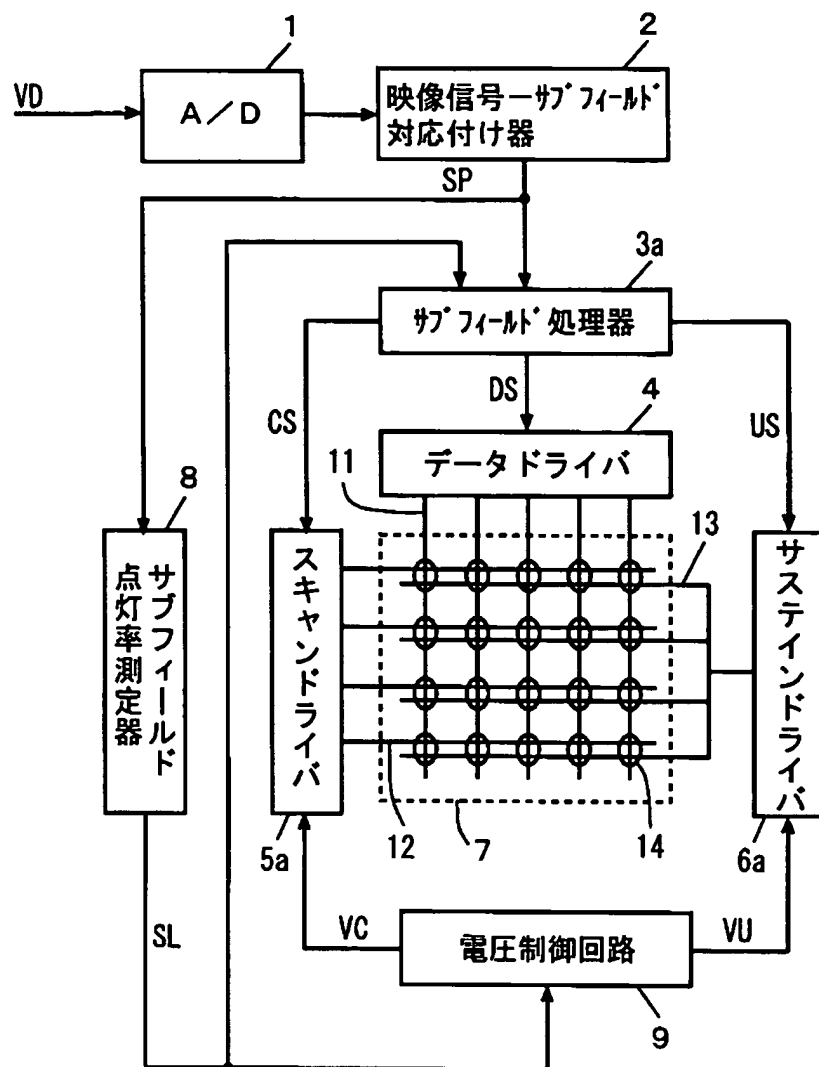
【図 7】



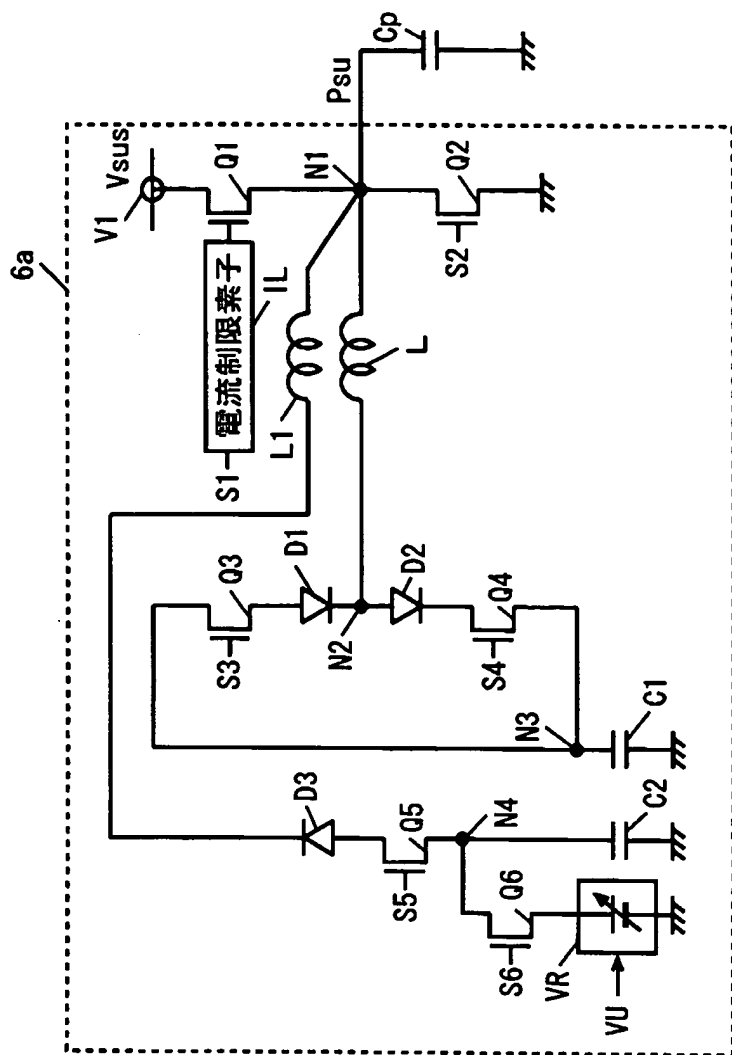
【图 8】

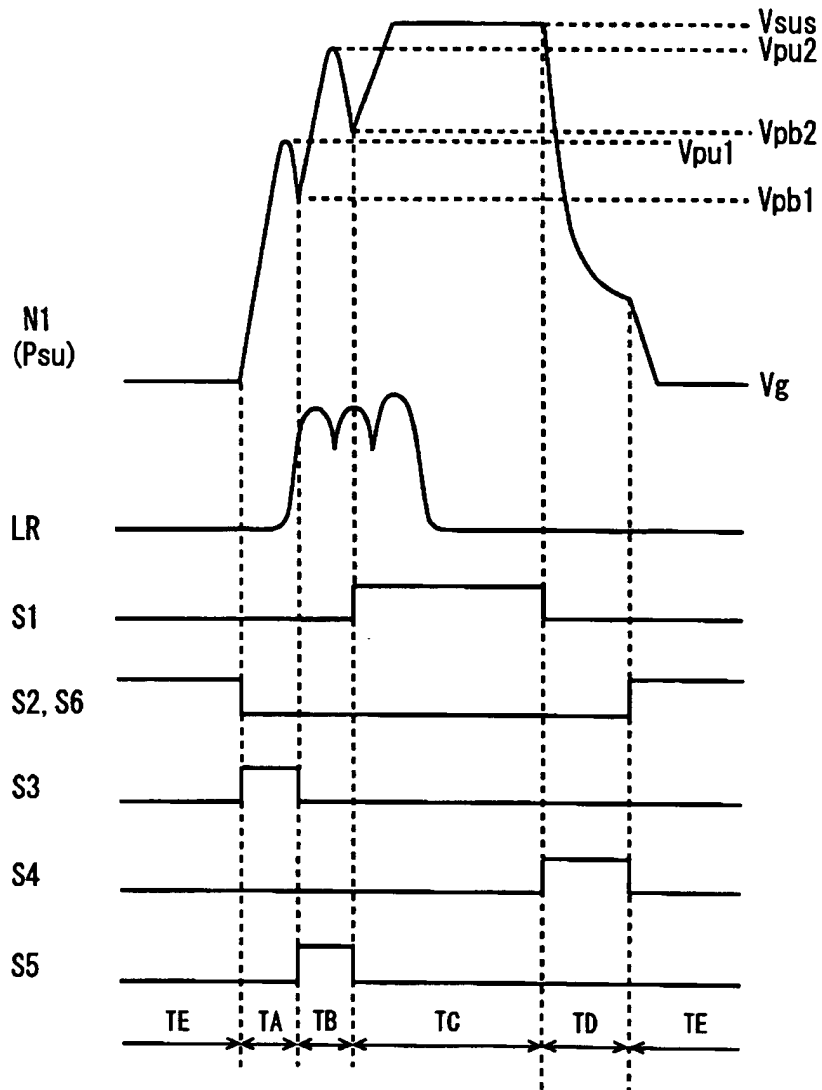


【図 9】

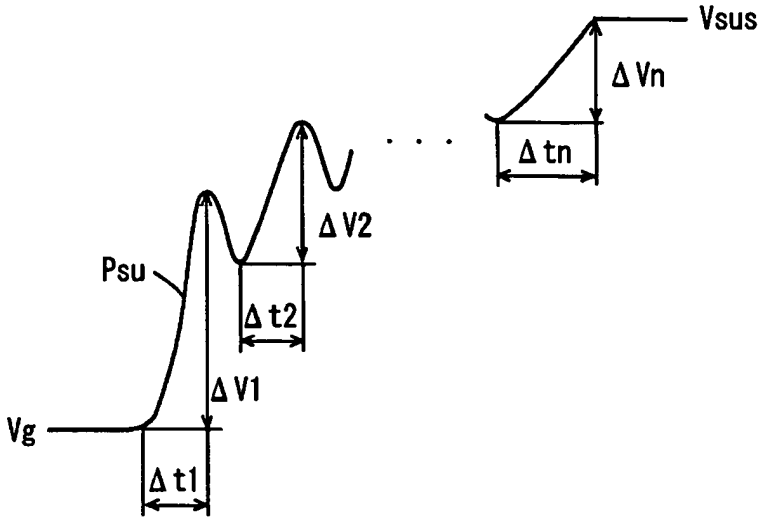




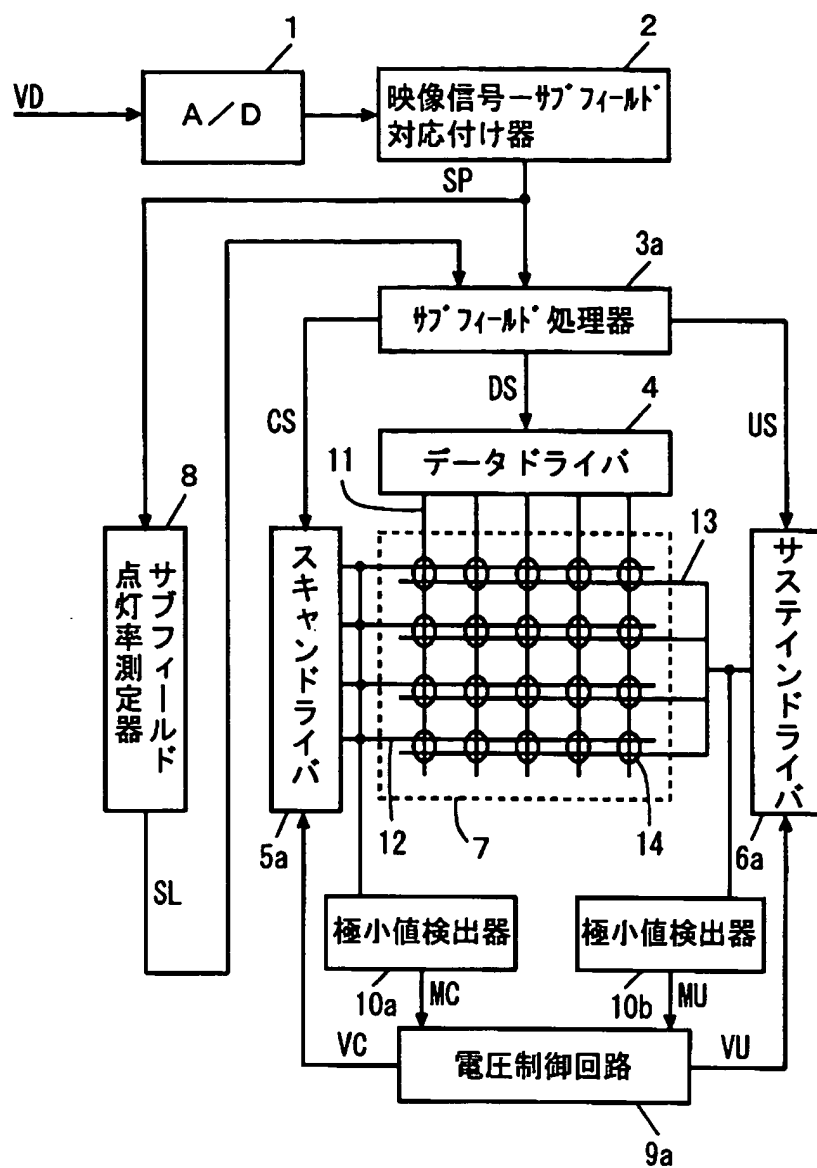




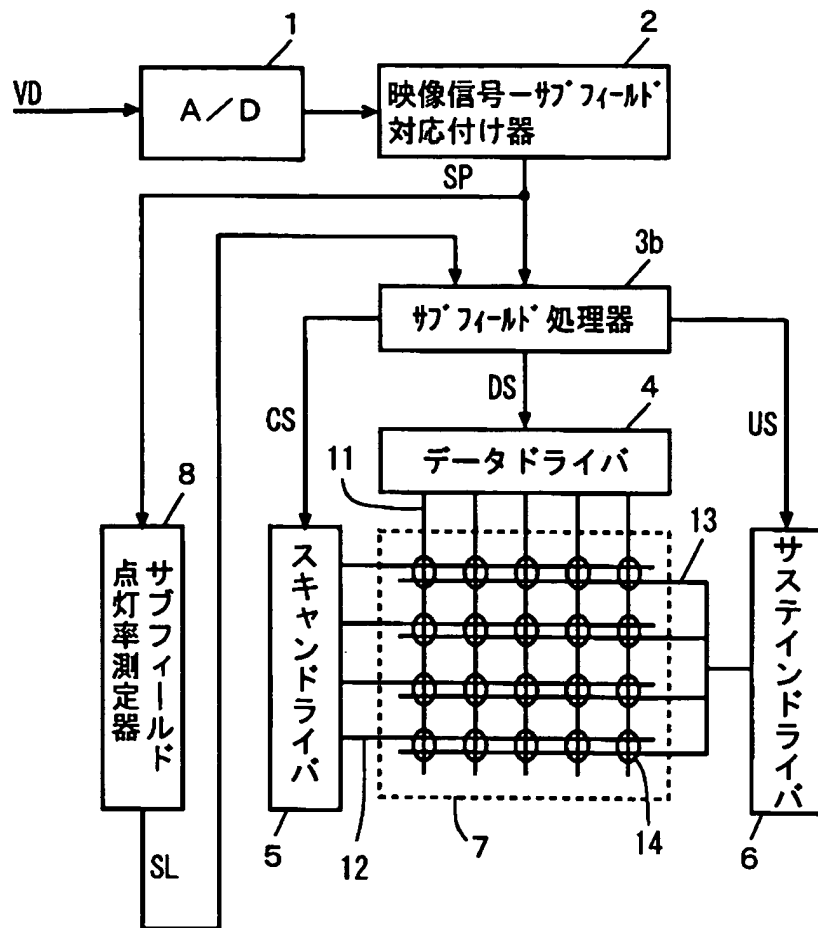
【図 1 2】



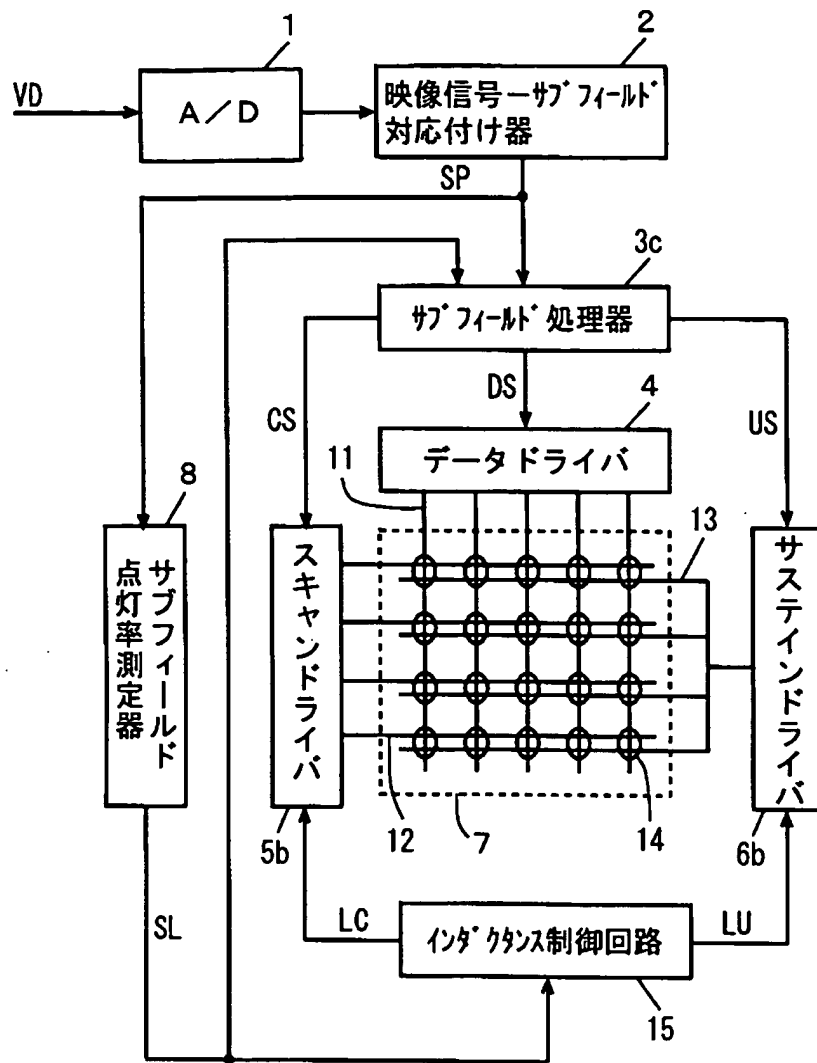
【図 13】



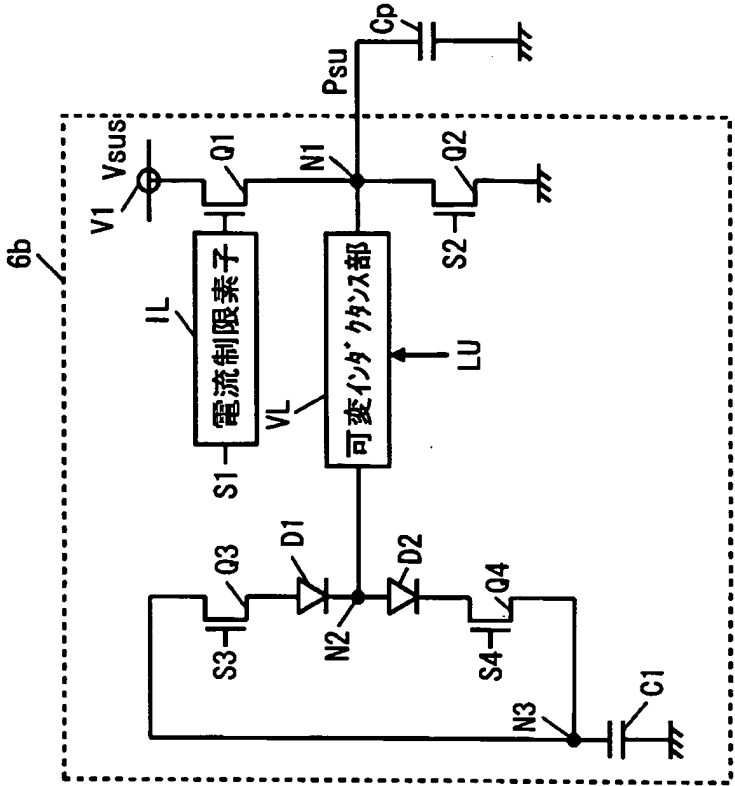
【図 14】



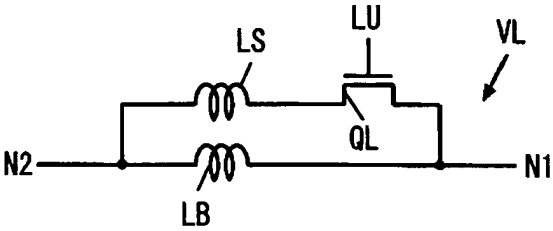
【図 15】



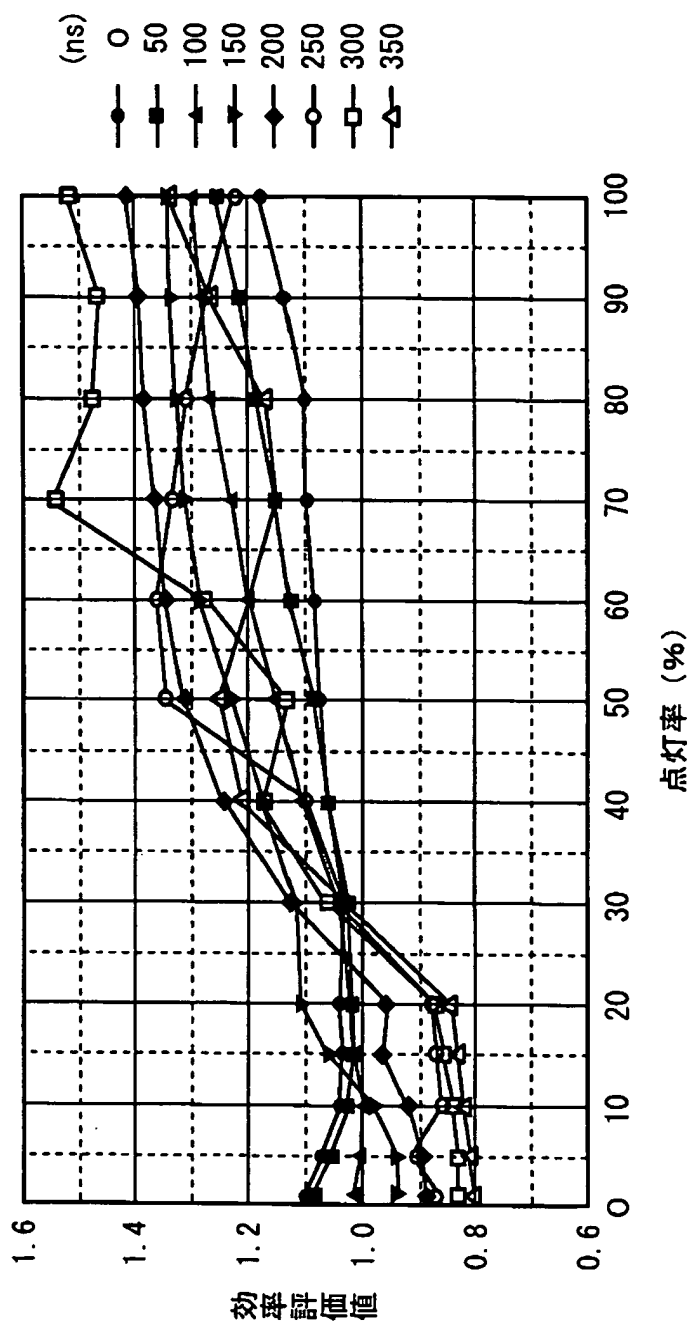
【図 16】



【図 17】

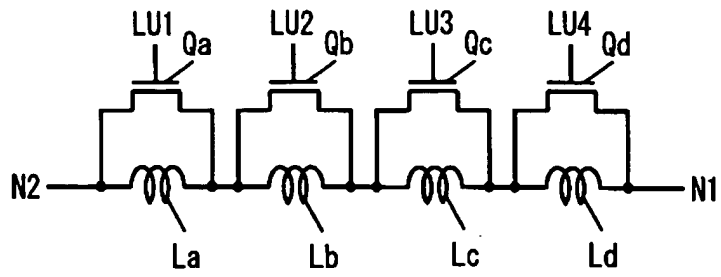


【图 18】

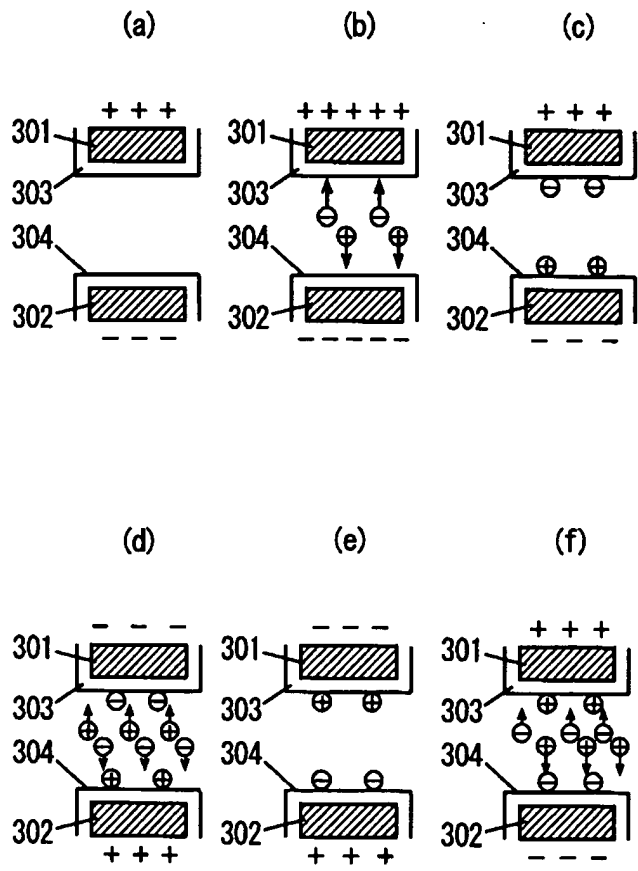




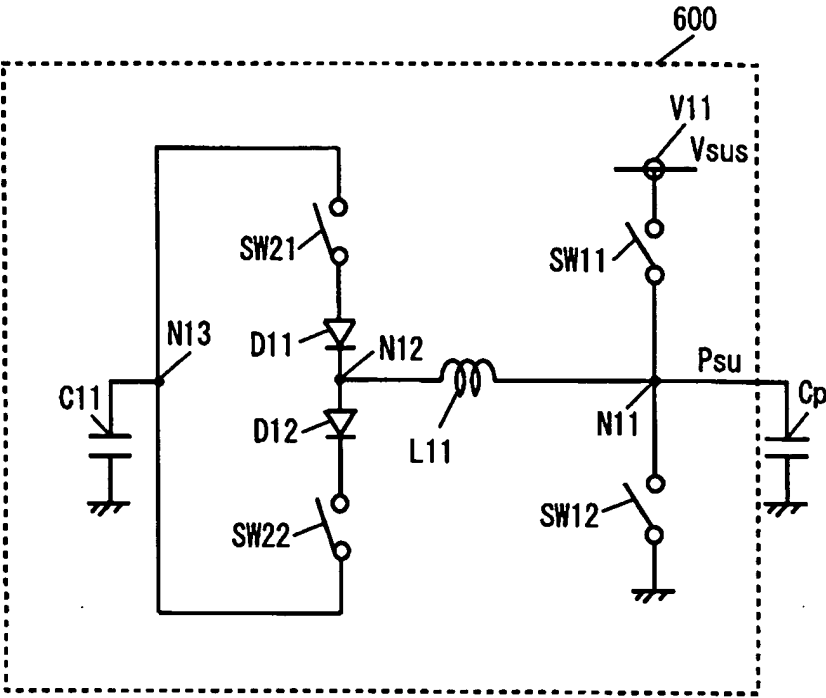
【図 19】



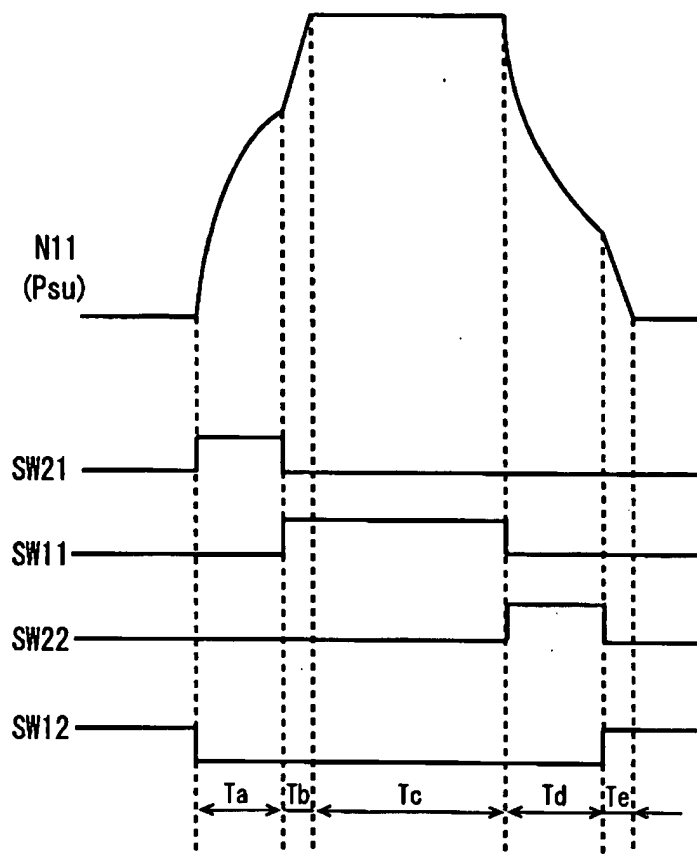
【図 20】



【图 2 1】



【图 2 2】



【書類名】 要約書

【要約】

【課題】 投入電力に対する発光効率を向上させて消費電力を低減することができる表示装置およびその駆動方法を提供する。

【解決手段】 トランジスタ $Q_3$ をオンし、回収コイル $L$ およびパネル容量 $C_p$ の $LC$ 共振により維持パルス $P_{su}$ を極大値 $V_{pu}$ まで上昇させて第1の放電を発生させ、維持パルス $P_{su}$ が第1の放電により極小値 $V_{pb}$ まで低下したときにトランジスタ $Q_1$ をオンし、維持パルス $P_{su}$ の電圧を $V_{sus}$ まで上昇して第1の放電に続けて第2の放電を発生させる。

【選択図】 図3

出願人履歴

0 0 0 0 0 5 8 2 1

19900828

新規登録

大阪府門真市大字門真1 0 0 6 番地

松下電器産業株式会社